

**Московский Авиационный Институт  
(национальный исследовательский университет)**

---

# **Моделирование антенн и микроволновых устройств**

**«Метод конечных разностей  
во временной области  
(FDTD)»**

# Уравнения Максвелла

$$\text{rot } \mathbf{H} = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} + \mathbf{j}$$

$$\text{rot } \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

$$\text{div } \mathbf{D} = \rho$$

$$\text{div } \mathbf{B} = 0$$

$$\begin{aligned} \mathbf{j} &= \sigma(\mathbf{E} + \mathbf{E}_{\text{сТ}}) = \\ &= \sigma \mathbf{E} + \mathbf{j}_{\text{сТ}} \end{aligned}$$

$$\mathbf{D} = \varepsilon \varepsilon_0 \mathbf{E}$$

$$\mathbf{B} = \mu \mu_0 \mathbf{H}$$

$$\text{rot } \mathbf{F} = \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ F_x & F_y & F_z \end{vmatrix}$$

$$\text{div } \mathbf{F} = \frac{\partial F_x}{\partial x} + \frac{\partial F_y}{\partial y} + \frac{\partial F_z}{\partial z}$$

# Оператор набла ( $\nabla$ ) или оператор Гамильтона

3

$$\nabla \equiv \mathbf{x}_0 \frac{\partial}{\partial x} + \mathbf{y}_0 \frac{\partial}{\partial y} + \mathbf{z}_0 \frac{\partial}{\partial z}$$

# Свойства оператора набла ( $\nabla$ )

$$\nabla \varphi = \mathbf{x}_0 \frac{\partial \varphi}{\partial x} + \mathbf{y}_0 \frac{\partial \varphi}{\partial y} + \mathbf{z}_0 \frac{\partial \varphi}{\partial z} = ?$$

$\varphi$  - функция или скалярное поле

# Свойства оператора набла ( $\nabla$ )

$$\nabla \varphi = \mathbf{x}_0 \frac{\partial \varphi}{\partial x} + \mathbf{y}_0 \frac{\partial \varphi}{\partial y} + \mathbf{z}_0 \frac{\partial \varphi}{\partial z} = \text{grad } \varphi$$

$\varphi$  - функция или скалярное поле

# Свойства оператора набла ( $\nabla$ )

$$\begin{aligned}\nabla \cdot \mathbf{a} &= \nabla_x a_x + \nabla_y a_y + \nabla_z a_z = \\ &= \frac{\partial a_x}{\partial x} + \frac{\partial a_y}{\partial y} + \frac{\partial a_z}{\partial z} = ?\end{aligned}$$

$\mathbf{a}$  — векторное поле

# Свойства оператора набла ( $\nabla$ )

$$\begin{aligned}\nabla \cdot \mathbf{a} &= \nabla_x a_x + \nabla_y a_y + \nabla_z a_z = \\ &= \frac{\partial a_x}{\partial x} + \frac{\partial a_y}{\partial y} + \frac{\partial a_z}{\partial z} = \operatorname{div} \mathbf{a}\end{aligned}$$

$\mathbf{a}$  — векторное поле

# Свойства оператора набла ( $\nabla$ )

$$\nabla \times \mathbf{a} = \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ a_x & a_y & a_z \end{vmatrix} = \text{rot } \mathbf{a}$$

$\mathbf{a}$  — векторное поле



# Уравнения Максвелла

$$\nabla \times \mathbf{H} = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} + \mathbf{j}$$

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{D} = \rho$$

$$\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$$

$$\begin{aligned} \mathbf{j} &= \sigma(\mathbf{E} + \mathbf{E}_{\text{ст}}) = \\ &= \sigma \mathbf{E} + \mathbf{j}_{\text{ст}} \end{aligned}$$

$$\mathbf{D} = \varepsilon \varepsilon_0 \mathbf{E}$$

$$\mathbf{B} = \mu \mu_0 \mathbf{H}$$

$$\nabla \times \mathbf{F} = \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ F_x & F_y & F_z \end{vmatrix}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{F} = \frac{\partial F_x}{\partial x} + \frac{\partial F_y}{\partial y} + \frac{\partial F_z}{\partial z}$$

# Одномерный метод FDTD

# FDTD. Одномерный случай

Пусть существуют только  $E_z$  и  $H_y$  компоненты поля, а  $\mathbf{j} = 0$

$$\epsilon \epsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & 0 & 0 \\ 0 & H_y & 0 \end{vmatrix} = \mathbf{z}_0 \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

# FDTD. Одномерный случай

Пусть существуют только  $E_z$  и  $H_y$  компоненты поля

$$\begin{aligned}
 -\mu\mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} &= \nabla \times \mathbf{E} = \\
 &= \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & E_z \end{vmatrix} = -y_0 \frac{\partial E_z}{\partial x}
 \end{aligned}$$

# FDTD. Одномерный случай

Объединяем предыдущие уравнения

$$\mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \gamma_0 \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \mathbf{z}_0 \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

# FDTD. Одномерный случай

Или в скалярном виде:

$$\mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

# Производная функции

$$f'(x_0) = \lim_{\Delta x \rightarrow 0} \frac{f(x_0 + \Delta x) - f(x_0)}{\Delta x}$$

## Правая разностная схема для численного дифференцирования

$$f'(x_0) = \frac{f(x_0 + \delta) - f(x_0)}{\delta} + O(\delta)$$

$O(\delta)$  — погрешность вычислений



# Ряд Тейлора

$$f(x) = \sum_{n=0}^{\infty} f^{(n)}(a) \frac{(x-a)^n}{n!} =$$

$$= f(a) + f'(a)(x-a) + \frac{f''(a)(x-a)^2}{2!} + \dots + \frac{f^{(n)}(a)(x-a)^n}{n!} + R_n$$

$$R_n = \frac{f^{(n+1)}(\xi)(x-a)^{n+1}}{(n+1)!}, \quad a < \xi < x$$

Разложим функцию  $f(x)$  в ряд Тейлора  
вблизи точки  $x_0$  со смещением  $\delta$

$$x = x_0 + \delta, \quad a = x_0, \quad x - a = \delta$$

$$f(x_0 + \delta) = f(x_0) + \delta f'(x_0) + \frac{1}{2!} \delta^2 f''(x_0) + \frac{1}{3!} \delta^3 f'''(x_0) + \dots,$$

Выражаем  $f'(x_0)$ :

$$f'(x_0) = \frac{f(x_0 + \delta) - f(x_0)}{\delta} - \frac{1}{2} \delta f''(x_0) - \frac{1}{6} \delta^2 f'''(x_0) + \dots,$$

$$O(\delta) = -\left(\frac{1}{2} \delta f''(x_0) + \dots\right)$$

Погрешность сравнима с  $\delta$ .

Разложим функцию  $f(x)$  в ряд Тейлора  
вблизи точки  $x_0$  со смещением  $\pm\delta/2$

$$x = x_0 \pm \frac{\delta}{2}, \quad a = x_0, \quad x - a = \pm \frac{\delta}{2}$$

$$f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) = f(x_0) + \frac{\delta}{2} f'(x_0) + \frac{1}{2!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^2 f''(x_0) + \frac{1}{3!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^3 f'''(x_0) + \dots,$$

$$f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right) = f(x_0) - \frac{\delta}{2} f'(x_0) + \frac{1}{2!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^2 f''(x_0) - \frac{1}{3!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^3 f'''(x_0) + \dots,$$

Вычтем первое выражение из второго

$$f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right) = \delta f'(x_0) + \frac{2}{3!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^3 f'''(x_0) + \dots,$$

Вычтем первое выражение из второго

$$f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right) = \delta f'(x_0) + \frac{2}{3!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^3 f'''(x_0) + \dots,$$

Поделим левую и правую части на  $\delta$

$$\frac{f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right)}{\delta} = f'(x_0) + \frac{1}{3!} \frac{\delta^2}{2^2} f'''(x_0) + \dots,$$

# Центральная конечно-разностная схема

$$\frac{df(x)}{dx}\bigg|_{x=x_0} = \frac{f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right)}{\delta} + O(\delta^2)$$

Отбрасываем  $O(\delta^2)$

$$\frac{df(x)}{dx}\bigg|_{x=x_0} \approx \frac{f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right)}{\delta}$$

# Дискретизация

$$E_z(x, t) = E_z(m\Delta x, q\Delta t) = E_z^q[m]$$

$$H_y(x, t) = H_y(m\Delta x, q\Delta t) = H_y^q[m]$$

$\Delta x$  — пространственное смещение

$\Delta t$  — временное смещение

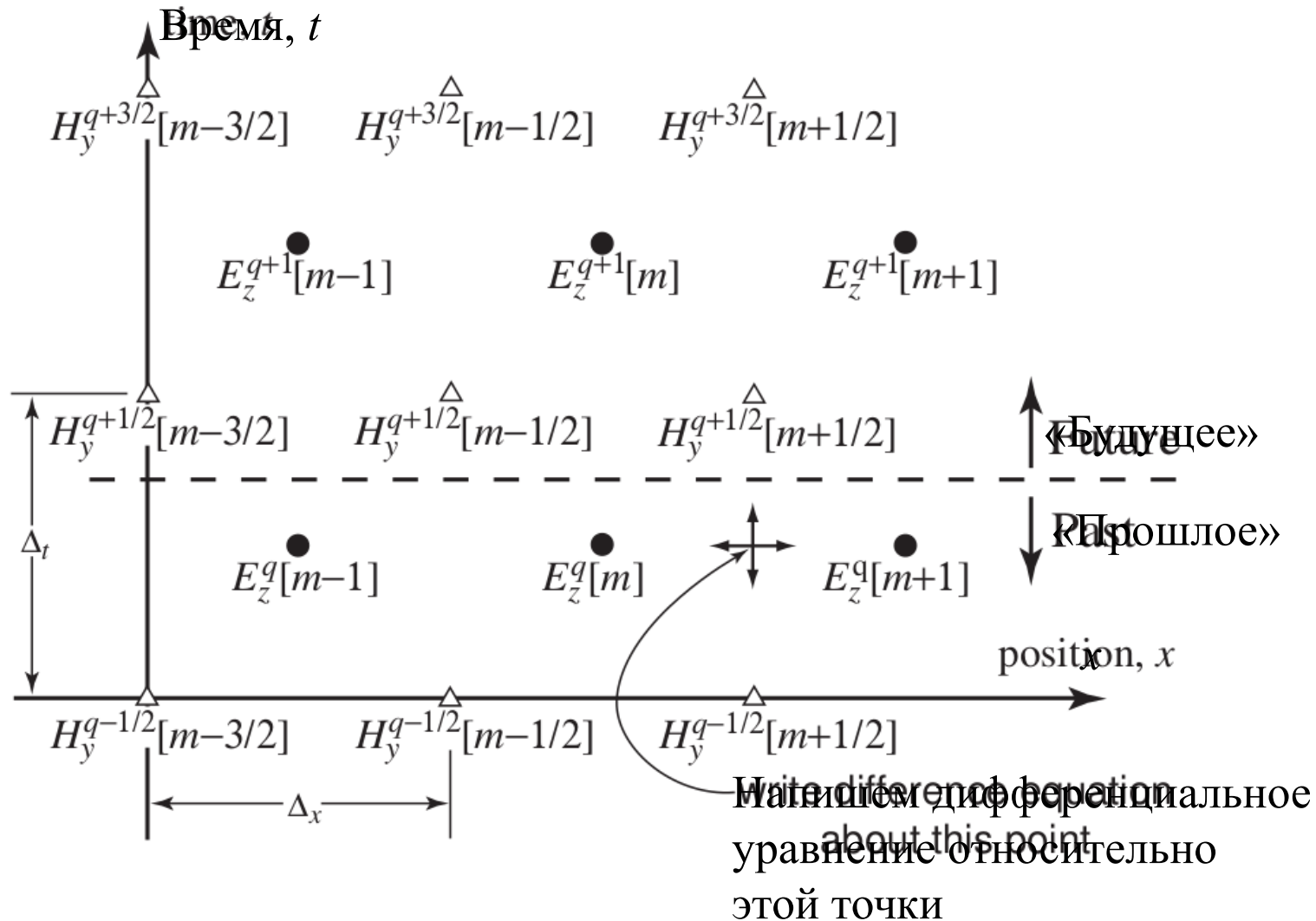
$m$  — пространственный шаг

$q$  — временной шаг



# Пространственно-временная сетка для одномерного случая

25



# Переходим к конечным разностям.<sup>26</sup>

## Закон Фарадея

$$\mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} \bigg|_{(m+1/2)\Delta x, q\Delta t} = \frac{\partial E_z}{\partial x} \bigg|_{(m+1/2)\Delta x, q\Delta t}$$

# Переходим к конечным разностям.<sup>27</sup>

## Закон Фарадея

$$\mu \mu_0 \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{\Delta_t} =$$
$$= \frac{E_z^q[m+1] - E_z^q[m]}{\Delta_x}$$

# Переходим к конечным разностям.<sup>28</sup>

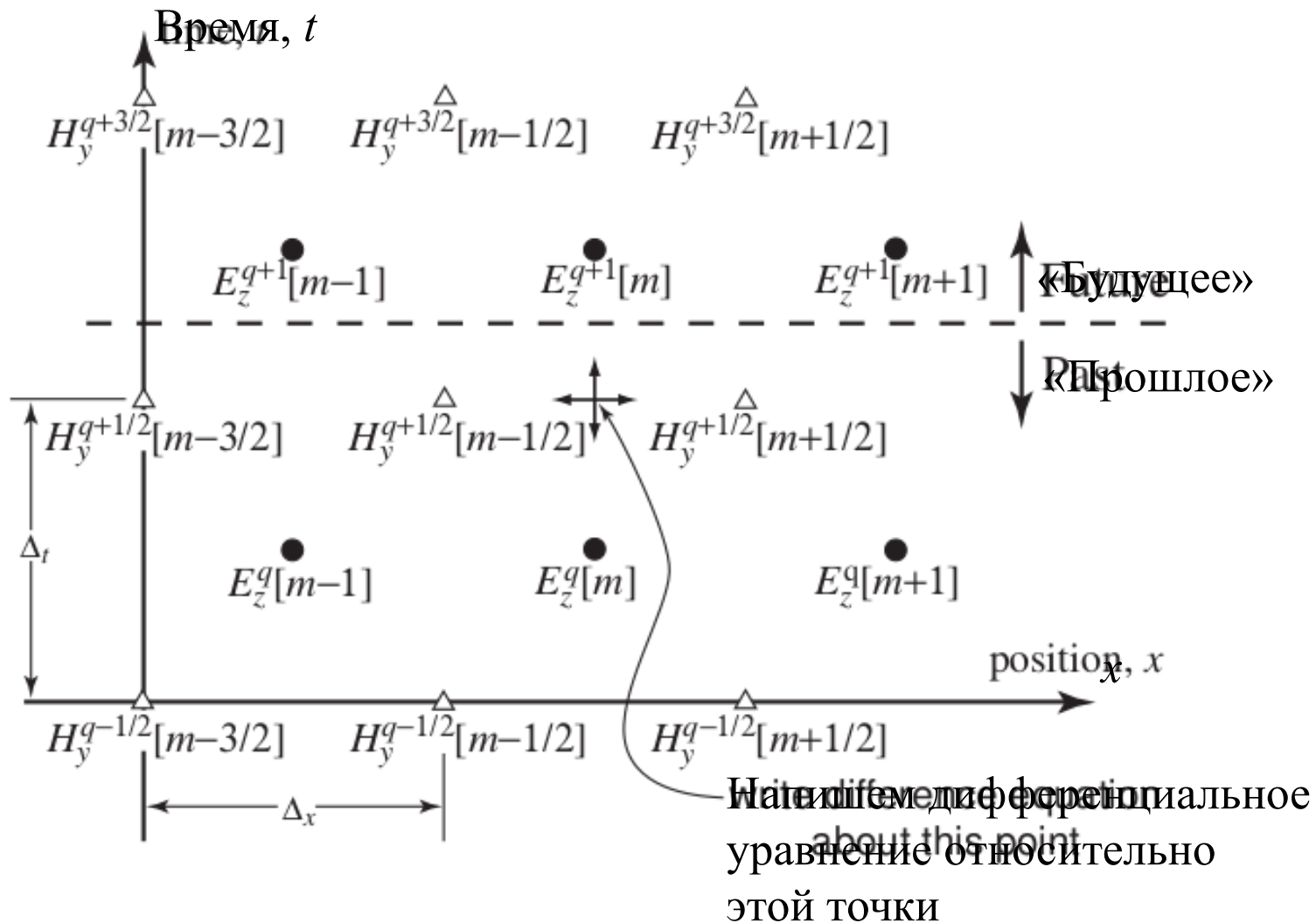
## Закон Фарадея

Из предыдущего уравнения

$$\begin{aligned} H_y^{q+1/2}[m+1/2] = \\ = H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} \left( E_z^q[m+1] - E_z^q[m] \right) \end{aligned}$$

# Пространственно-временная сетка для одномерного случая

29



# Переходим к конечным разностям.<sup>30</sup>

## Закон Ампера

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} \Big|_{m \Delta x, (q+1/2) \Delta t} = \frac{\partial H_y}{\partial x} \Big|_{m \Delta x, (q+1/2) \Delta t}$$

# Переходим к конечным разностям.<sup>31</sup>

## Закон Ампера

$$\begin{aligned} \varepsilon \varepsilon_0 \frac{E_z^{q+1}[m] - E_z^q[m]}{\Delta_t} = \\ = \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_x} \end{aligned}$$

# Переходим к конечным разностям.<sup>32</sup>

## Закон Ампера

Из предыдущего уравнения

$$\begin{aligned} E_z^{q+1}[m] &= \\ &= E_z^q[m] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right) \end{aligned}$$



# Переходим к конечным разностям

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

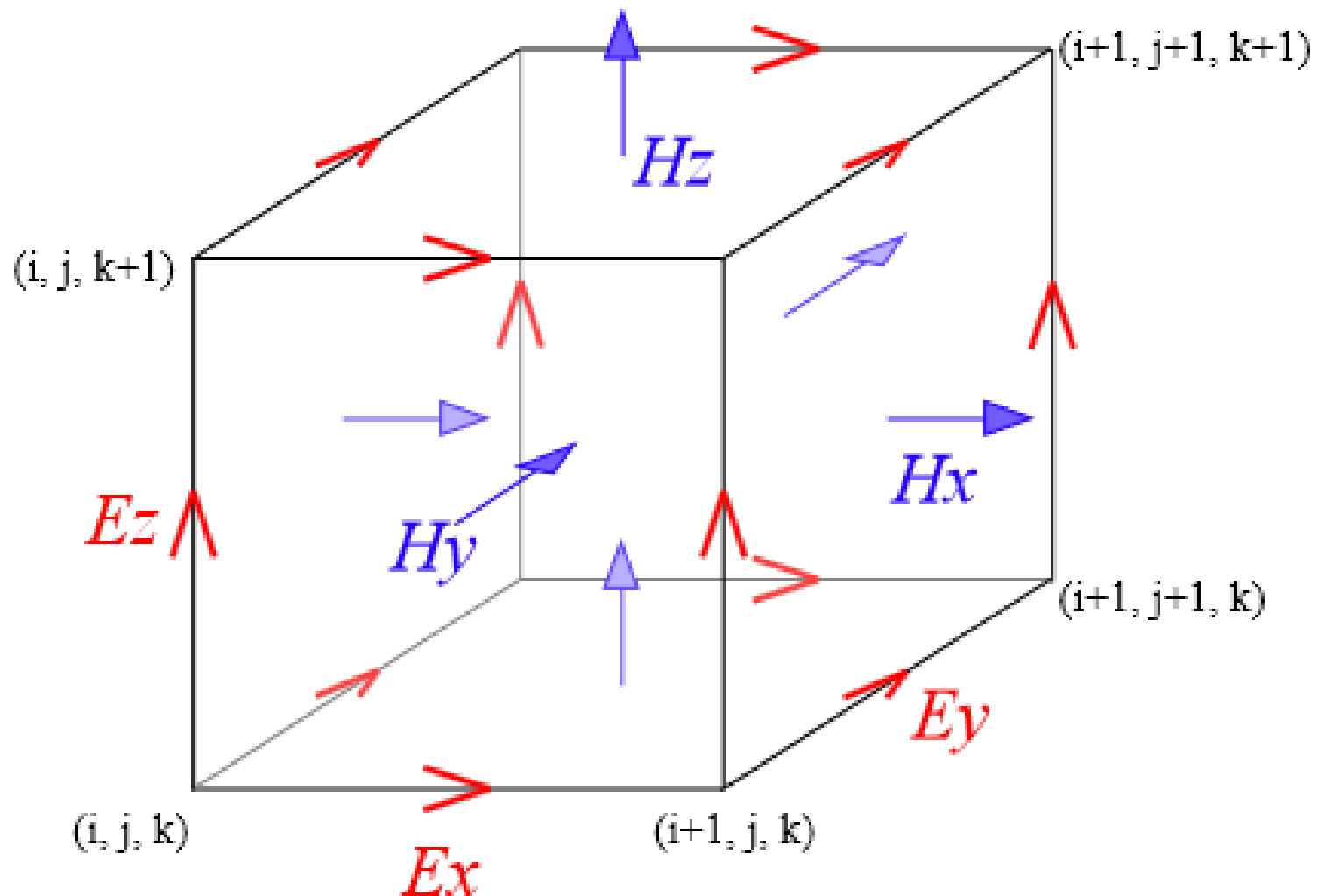
$$= H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} \left( E_z^q[m+1] - E_z^q[m] \right)$$


---

$$E_z^{q+1}[m]=$$

$$= E_z^q[m] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

# Ячейка для метода FDTD



# Критерий устойчивости Куранта-Фридриха-Леви

$$v_{max} \Delta_t \leq \frac{1}{\sqrt{\Delta_x^{-2} + \Delta_y^{-2} + \Delta_z^{-2}}}$$

$$v_{max} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{min} \mu_{min}}}$$

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \Delta_z = \Delta$

$$v_{max} \Delta_t \leq \frac{\Delta}{\sqrt{N}}$$

$N$  — размерность пространства ( $N = 1, 2, 3$ )

# Критерий устойчивости для одномерной задачи

$c\Delta_t$  — максимальное расстояние, которое может пройти волна за один временной шаг  $\Delta_t$  в вакууме.

Число Куранта

$$S_c = c\Delta_t / \Delta_x$$

Условие устойчивости

$$c\Delta_t \leq \Delta_x$$

или

$$S_c \leq 1$$

# Коэффициенты в конечно-разностной схеме

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

$$= H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} (E_z^q[m+1] - E_z^q[m])$$


---

$$E_z^{q+1}[m]=$$

$$= E_z^q[m] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} (H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2])$$

# Коэффициенты в конечно-разностной схеме

$$\frac{1}{\mu \mu_0} \frac{\Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\mu \mu_0} \frac{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} \frac{\Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\mu} \sqrt{\frac{\epsilon_0}{\mu_0}} \frac{c \Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\mu W_0} S_c$$

$$W_0 = \sqrt{\mu_0 / \epsilon_0}$$

- волновое сопротивление свободного пространства

$$c = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_0}}$$

- скорость света в вакууме

# Коэффициенты в конечно-разностной схеме

$$\frac{1}{\varepsilon \varepsilon_0} \frac{\Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\varepsilon \varepsilon_0} \frac{\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}}{\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}} \frac{\Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\varepsilon} \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} \frac{c \Delta_t}{\Delta_x} = \frac{W_0}{\varepsilon} S_c$$

$$W_0 = \sqrt{\mu_0 / \varepsilon_0}$$

- волновое сопротивление свободного пространства

$$c = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}}$$

- скорость света в вакууме

# Коэффициенты в конечно-разностной схеме

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

$$= H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \left( E_z^q[m+1] - E_z^q[m] \right) \frac{1}{\mu W_0} S_c$$


---

$$E_z^{q+1}[m]=$$

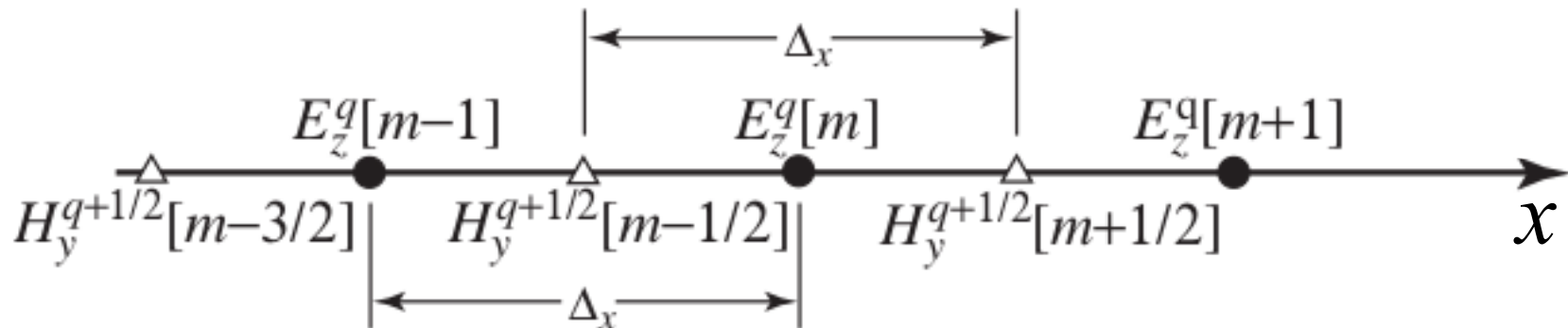
$$= E_z^q[m] + \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right) \frac{W_0}{\varepsilon} S_c$$


---

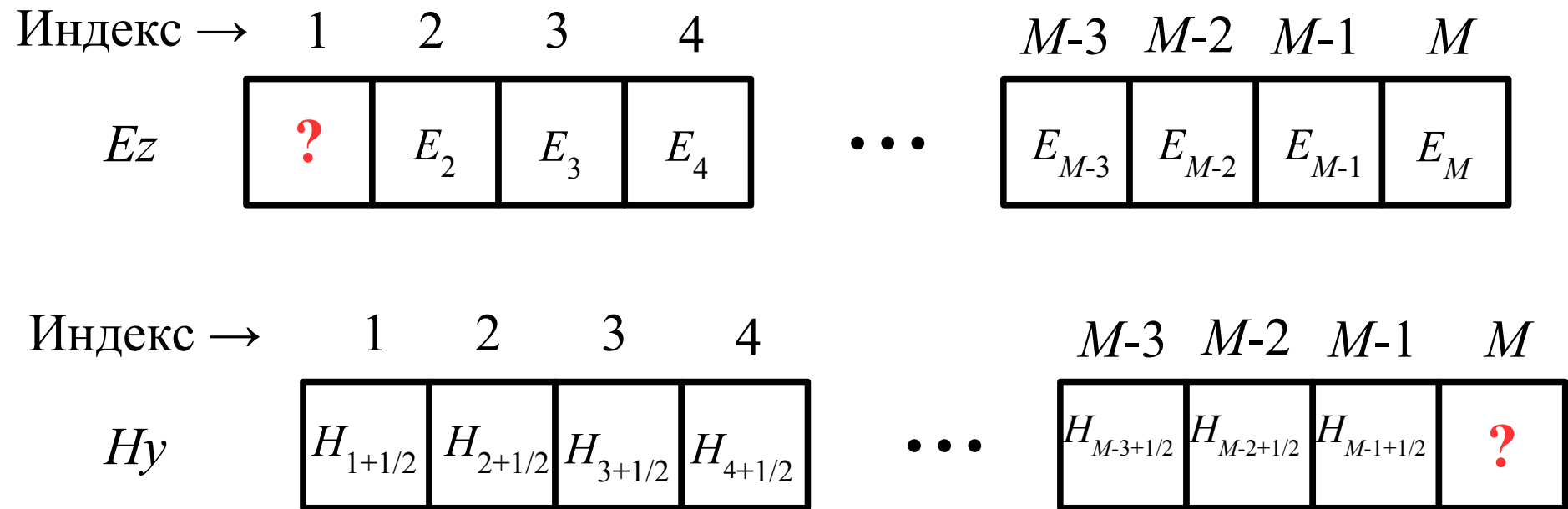


# Одномерная пространственная сетка

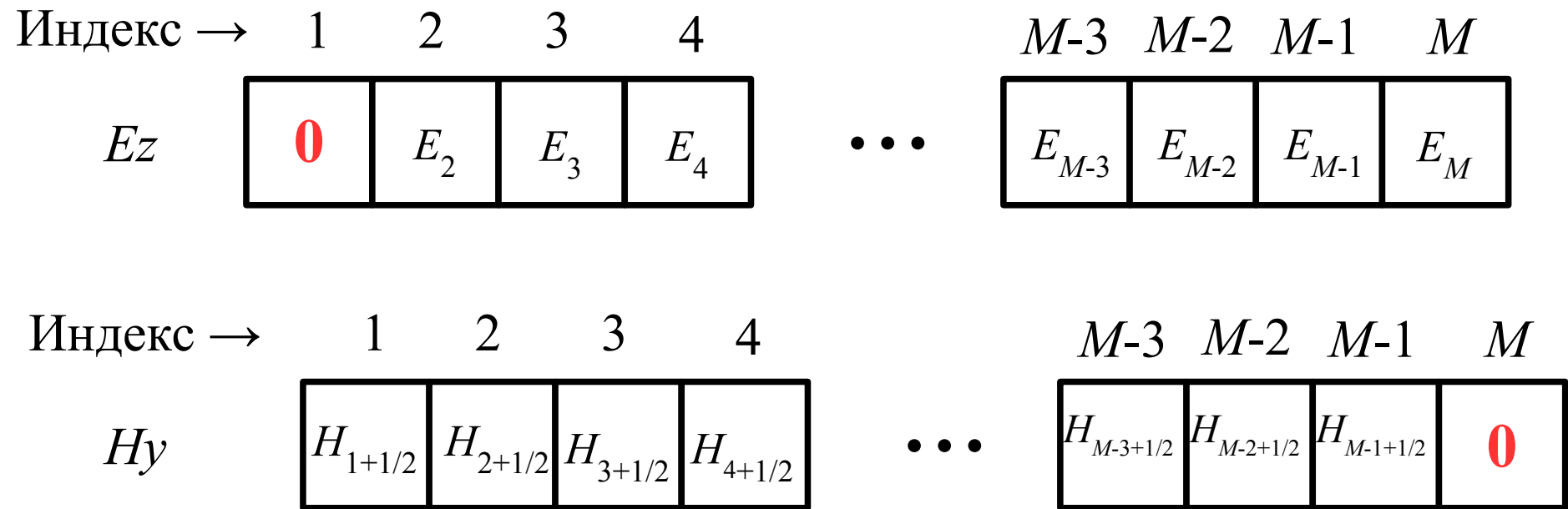
41



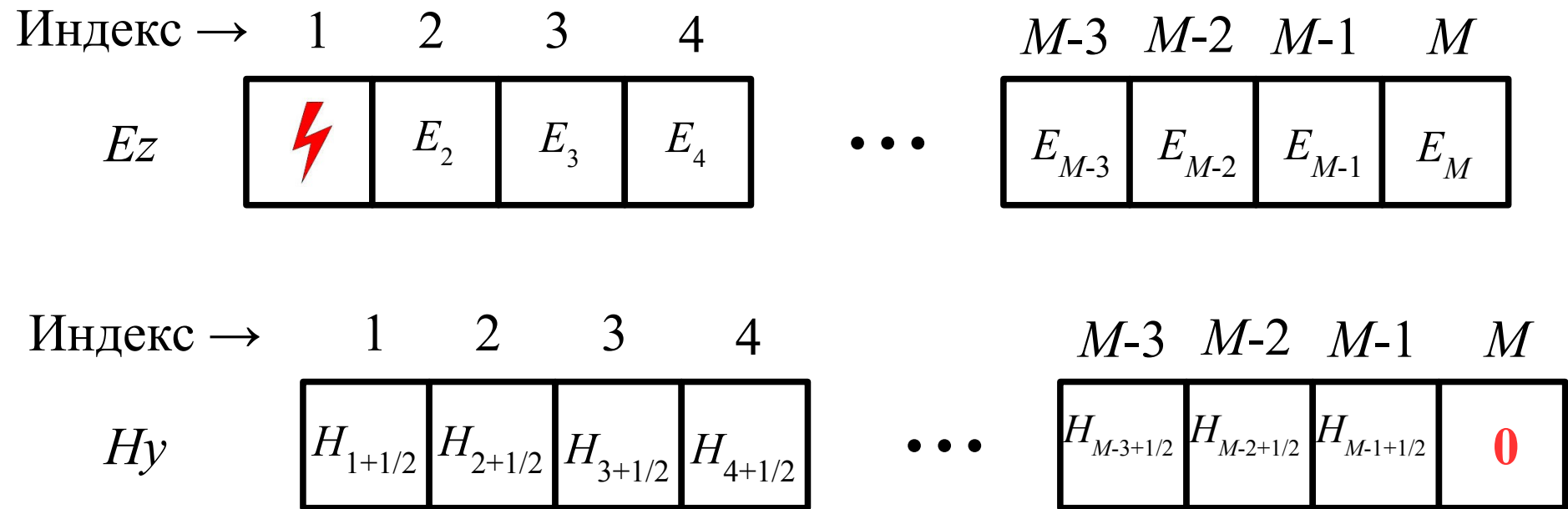
# Хранение компонент поля в реализации FDTD



# Хранение компонент поля в реализации FDTD



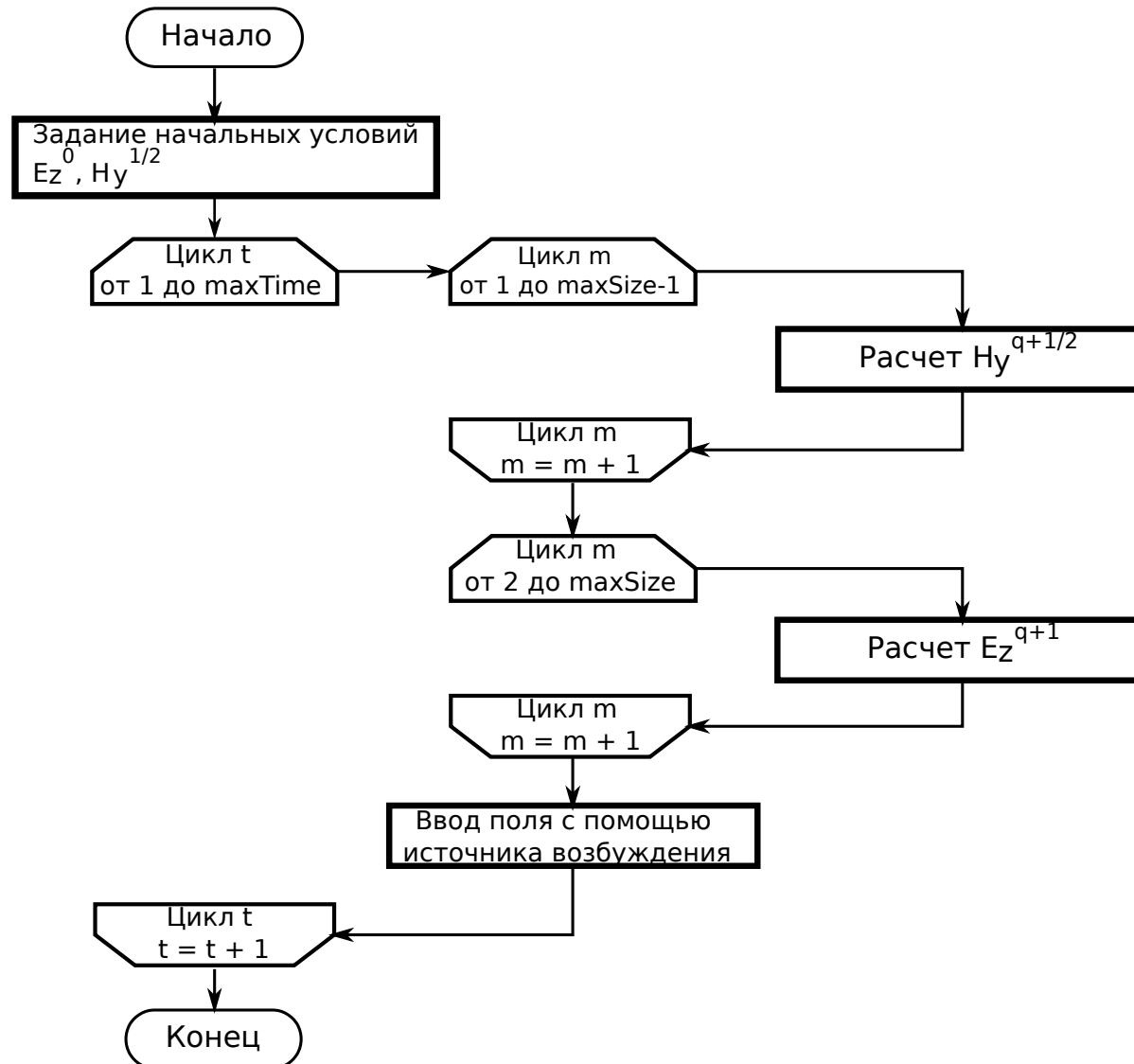
# «Жесткий» источник возбуждения



# Источник в разностной схеме

$$f(t) = f(q \Delta_t) = e^{-\left(\frac{q \Delta_t - 30 \Delta_t}{10 \Delta_t}\right)^2} = e^{-\left(\frac{q - 30}{10}\right)^2} = f[q]$$

# Схема алгоритма FDTD



# Реализация одномерного FDTD в MATLAB

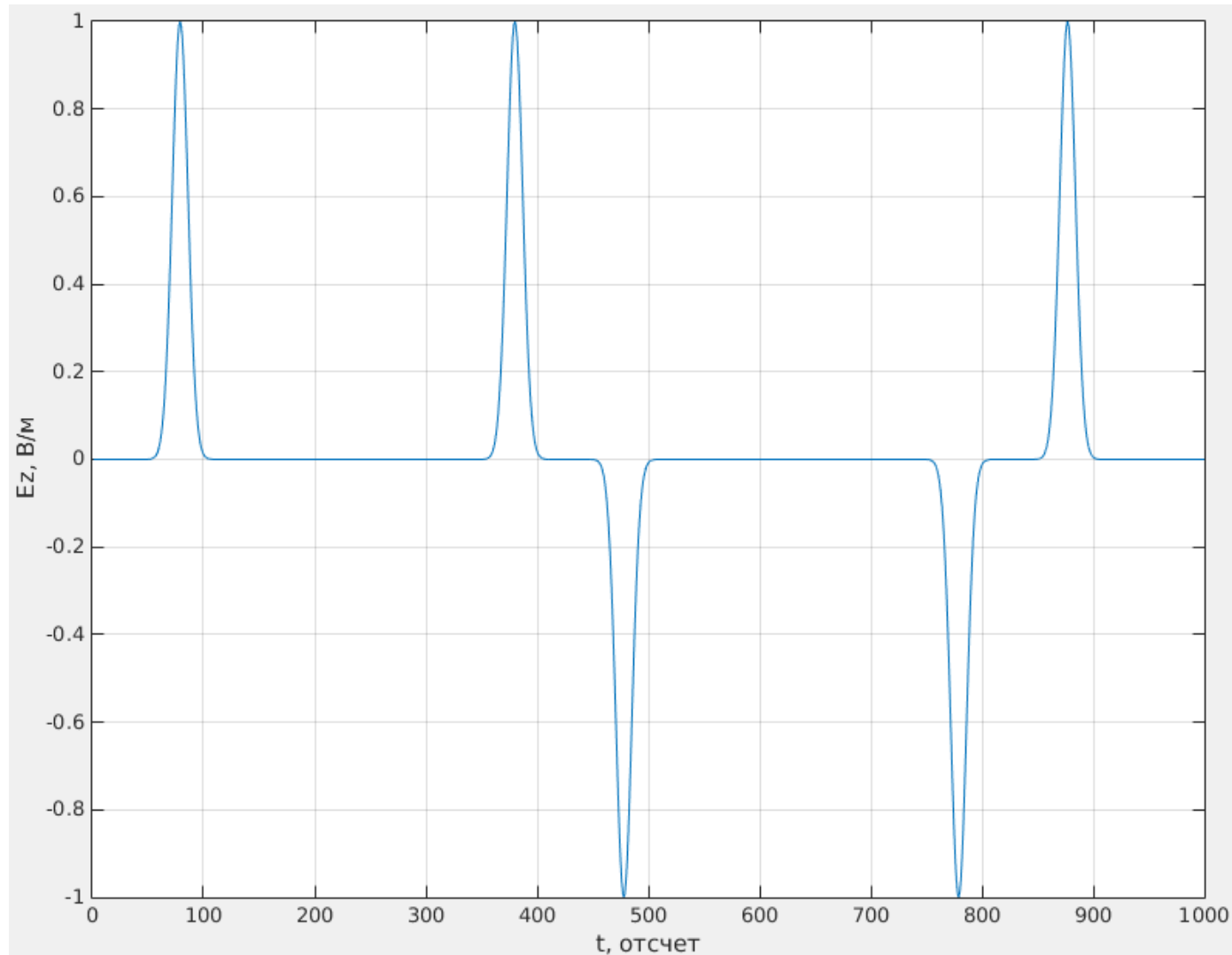
Распространение импульса в свободном пространстве.

«Жесткий» источник.

Число Куранта равно 1.

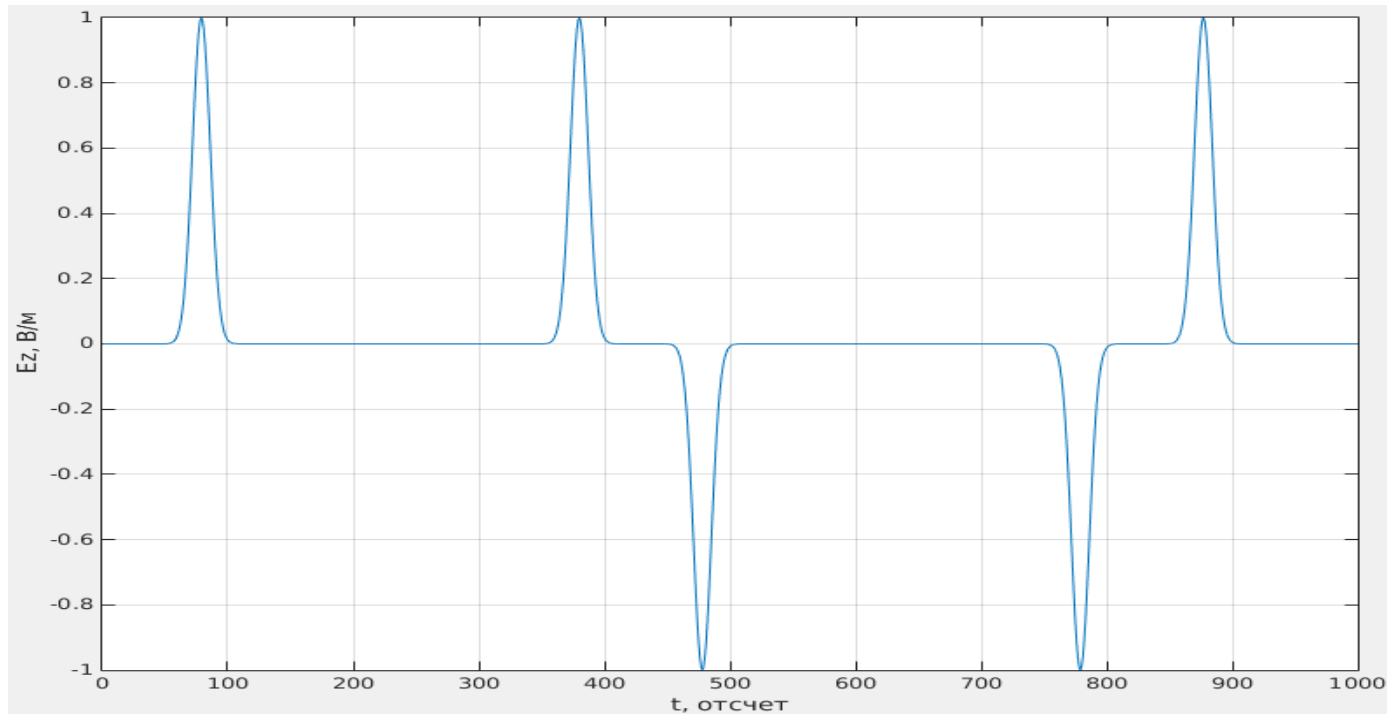
fdtd\_first\_version\_01.m  
fdtd\_first\_version\_02.m

# Реализация одномерного FDTD





# Реализация одномерного FDTD



Кто виноват?  
Что делать?

# Пояснение граничного условия Perfect Magnetic Conductor (PMC)

$$H_y(m) = H_y(m) + (E_z(m+1) - E_z(m)) / 377;$$

$$E_z(m) = E_z(m) + (H_y(m) - H_y(m-1)) * 377;$$

Временной шаг ↓	$E_z(198)$	$H_y(198)$	$E_z(199)$	$H_y(199)$	$E_z(200)$	$H_y(200)$
$q - 1/2$ $q$	0	-1/377	1	0	0	0
$q + 1/2$ $q + 1$	0	0	0	-1/377	1	0
$q + 3/2$ $q + 2$	0	0	0	0	1	0
$q + 5/2$ $q + 3$	0	0	1	1/377	0	0
$q + 7/2$ $q + 4$	0	1/377	0	0	0	0

# Измерение скорости распространения волны

`fdtd_first_version_speed.m`

# Отображение компонент поля $E$ и $H$

fdtd\_first\_version\_EH.m

# Аддитивный («мягкий») источник

# АДДИТИВНЫЙ ИСТОЧНИК

$$\nabla \times \mathbf{H} = \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} + \mathbf{j}$$

или

$$\frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \frac{1}{\varepsilon \varepsilon_0} \nabla \times \mathbf{H} - \frac{1}{\varepsilon \varepsilon_0} \mathbf{j}$$

# АДДИТИВНЫЙ ИСТОЧНИК в разностной схеме

$$\begin{aligned}
 E_z^{q+1}[m] = & \\
 = E_z^q[m] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} & \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right) - \\
 - \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0} \dot{j}_z^{q+1/2}[m] &
 \end{aligned}$$


---

# АДДИТИВНЫЙ ИСТОЧНИК в разностной схеме

$$E_z^{q+1}[m] = E_z^q[m] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

$$E_z^{q+1}[m] = E_z^{q+1}[m] - \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0} j_z^{q+1/2}[m]$$

ИЛИ

$$E_z^{q+1}[m] = E_z^{q+1}[m] + E_{z\,cm}^{q+1}[m]$$



# Демонстрация аддитивного источника

`fdtd_additive_source.m`

# Простейшее поглощающие граничные условия

$$Ez(1) = Ez(2);$$

$$Hy(\maxSize) = Hy(\maxSize - 1);$$

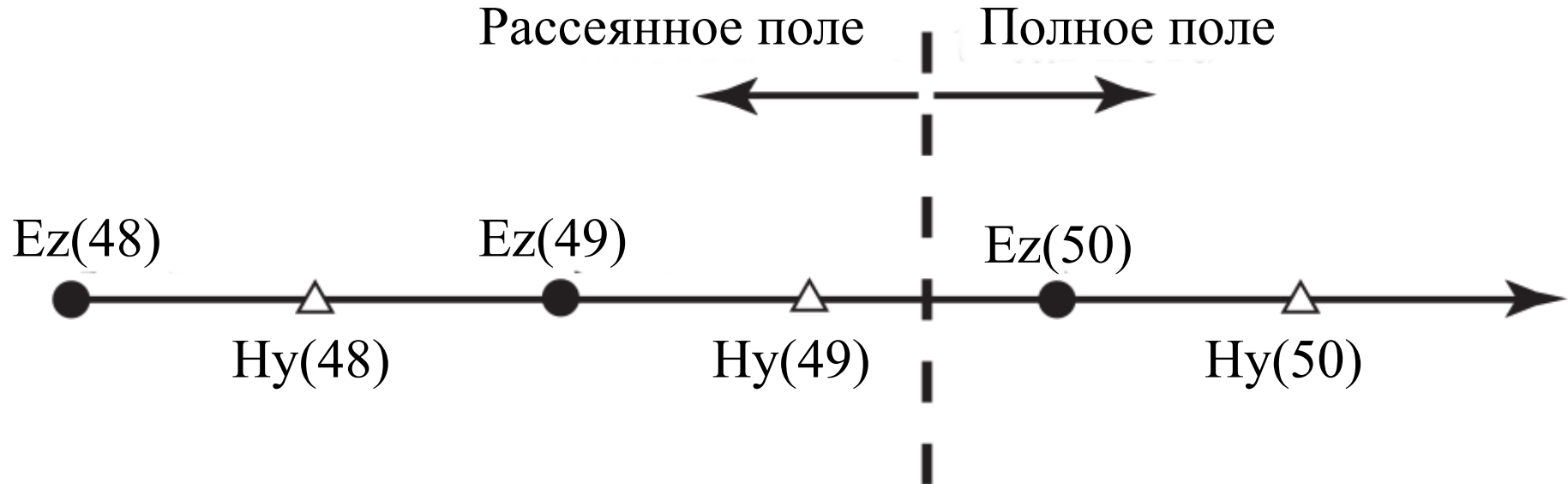
# Демонстрация поглощающих условий

# Метод Total-Field / Scattered-Field

# Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

$$\mathbf{E}_{\text{полн}} = \mathbf{E}_{\text{пад}} + \mathbf{E}_{\text{расс}}$$

$$\mathbf{H}_{\text{полн}} = \mathbf{H}_{\text{пад}} + \mathbf{H}_{\text{расс}}$$

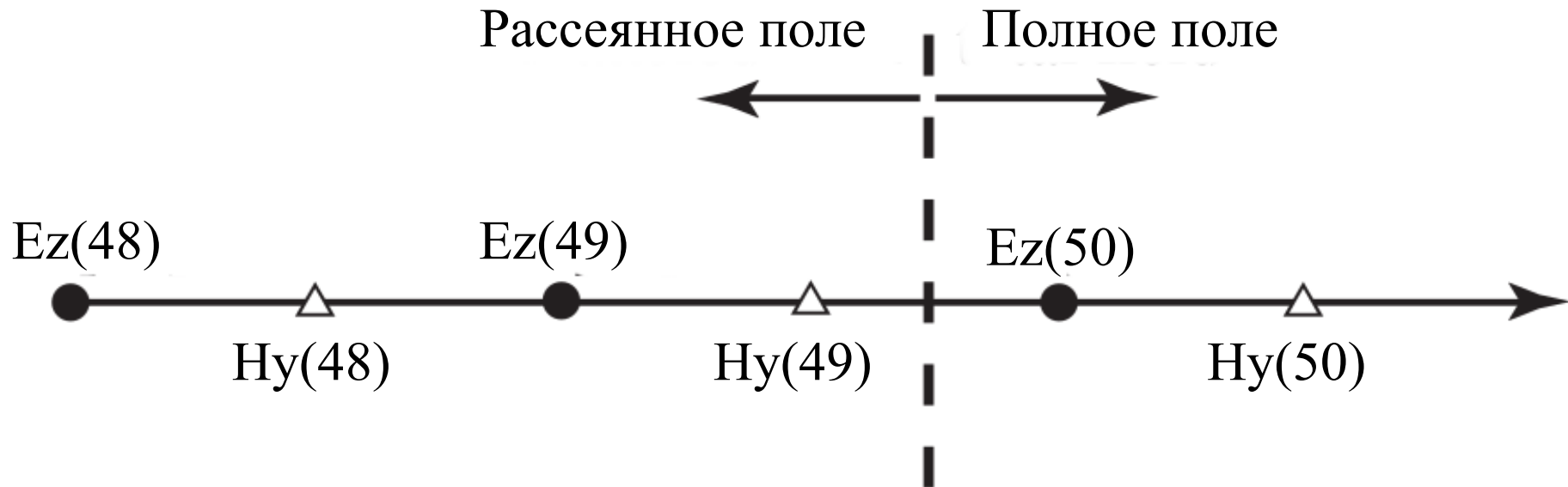


# Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

**Важно!** Только рассеянное поле должно использоваться при обновлении ячеек в области рассеянного поля.

Только полное поле должно использоваться при обновлении ячеек в области полного поля

# Граничные условия Total-Field / Scattered-Field



Для  $N_y$ :  $[49] \sim (49 + 1/2)\Delta x \sim (50 - 1/2)\Delta x$

$N_y(49)$  — последняя ячейка в области рассеянного поля.


$E_z(50)$  — первая ячейка в области полного поля.

# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

Рассмотрим электрическую компоненту поля  $E_z$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^q[50] + \frac{\Delta_t}{\epsilon \epsilon_0 \Delta_x} \left( \overbrace{H_y^{q+1/2}[50+1/2]}^{\text{полн}} - \overbrace{H_y^{q+1/2}[50-1/2]}^{\text{расс}} \right)$$

проблема  




# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

Введем дополнительный магнитный источник в точке  $(50 - 1/2)\Delta x$  для момента времени  $(q + 1/2)\Delta t$

$$\begin{aligned}
 \overbrace{E_z^{q+1}[50]}^{\text{полн}} &= \overbrace{E_z^q[50]}^{\text{полн}} + \\
 &+ \frac{\Delta_t}{\epsilon \epsilon_0 \Delta_x} \left( \overbrace{H_y^{q+1/2}[50+1/2]}^{\text{полн}} - \overbrace{\left( \overbrace{H_y^{q+1/2}[50-1/2]}^{\text{расс}} + \overbrace{\left( -\frac{1}{W} E_z^{\text{inc}}[50-1/2, q+1/2] \right)}^{\text{пад}} \right)}^{\text{полн}} \right)
 \end{aligned}$$

# Total-Field / Scattered-Field

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^q[50] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left( H_y^{q+1/2}[50+1/2] - H_y^{q+1/2}[50-1/2] \right)$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \frac{1}{W} E_z^{inc}[50-1/2, q+1/2]$$

# Total-Field / Scattered-Field

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \frac{1}{W} E_z^{inc}[50 - 1/2, q + 1/2]$$

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0}{\varepsilon \varepsilon_0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \quad \left| \quad \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} = \frac{W_0 S_c}{\varepsilon}$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + \frac{S_c}{\sqrt{\varepsilon \mu}} E_z^{inc}[50 - 1/2, q + 1/2]$$

Для свободного пространства и если  $S_c = 1$ :

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + E_z^{inc}[\underline{50 - 1/2}, \underline{q + 1/2}]$$


# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

Рассмотрим магнитную компоненту поля  $H_y$

$$\overbrace{H_y^{q+1/2}[50-1/2]}^{\text{расс}} = \overbrace{H_y^{q-1/2}[50-1/2]}^{\text{расс}} + \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} \left( \overbrace{E_z^q[50]}^{\text{полн}} - \overbrace{E_z^q[49]}^{\text{расс}} \right)$$

проблема



# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

$$\begin{aligned}
 \overbrace{H_y^{q+1/2}[50-1/2]}^{\text{расс}} &= \overbrace{H_y^{q-1/2}[50-1/2]}^{\text{расс}} + \\
 &+ \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} \left( \overbrace{\left( \overbrace{E_z^q[50]}^{\text{полн}} - \overbrace{E_z^{inc}[50, q]}^{\text{над}} \right)}^{\text{расс}} - \overbrace{E_z^q[49]}^{\text{расс}} \right)
 \end{aligned}$$

# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q-1/2}[50-1/2] + \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} (E_z^q[50] - E_y^q[49])$$

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} E_z^{inc}[50, q]$$

# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

Для свободного пространства и  $S_c = 1$ :

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q-1/2}[50-1/2] + \frac{1}{W_0} \left( E_z^q[50] - E_y^q[49] \right)$$

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{1}{W_0} E_z^{inc}[50, q]$$

# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

Пусть для источника  $x = 0$  соответствует 50-й ячейке

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_z^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{1}{W_0} E_z^{inc}[0, q]$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + E_z^{inc}[-1/2, q+1/2]$$



# Волновое уравнение

Для свободного пространства и при отсутствии сторонних токов:

$$\nabla^2 \mathbf{E} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} = 0$$

$$\nabla^2 \mathbf{H} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{H}}{\partial t^2} = 0$$

# Одномерное волновое уравнение

74

$f$  — одномерная функция

$$\nabla^2 f - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = 0$$

$$\frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial x^2} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial t^2} = 0$$

# Решение одномерного волнового уравнения

75

$f(\xi)$  — решение волнового уравнения, если:

- $f(\xi)$  дважды дифференцируема
- $\xi$  можно заменить на  $t \pm x / v$   
(для одномерного случая)

$$v = \frac{1}{\sqrt{\mu \mu_0 \epsilon \epsilon_0}}$$

$$f(\xi) = f(t \pm x / v) = f(x, t)$$

# Используемый источник

$$f(t) = f(q \Delta_t) = e^{-\left(\frac{q \Delta_t - 30 \Delta_t}{10 \Delta_t}\right)^2} = e^{-\left(\frac{q - 30}{10}\right)^2} = f[q]$$

# Граничные условия

## Total-Field / Scattered-Field

Делаем замену  $t$  на  $t - x / c$

$$t - \frac{x}{c} = q \Delta_t - \frac{m \Delta_x}{c} = \left( q - \frac{m \Delta_x}{c \Delta_t} \right) \Delta_t = \left( q - \frac{m}{S_c} \right) \Delta_t$$

Если  $S_c = 1$

$$t - \frac{x}{c} = (q - m) \Delta_t$$

# Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

$$E_z^{\text{inc}}[m, q] = e^{-\left(\frac{(q-m)\Delta_t - 30\Delta_t}{10\Delta_t}\right)^2} = e^{-\left(\frac{(q-m)-30}{10}\right)^2}$$

$$H_y^{\text{inc}}[m, q] = -\sqrt{\frac{\varepsilon}{\mu}} E_z^{\text{inc}}[m, q] = -\frac{1}{W} e^{-\left(\frac{(q-m)-30}{10}\right)^2}$$

# **Демонстрация гауссова импульса, распространяющегося в одну сторону**

# **Моделирование распространения электромагнитной волны в неоднородных средах**



# Конечно-разностная схема

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

$$= H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \left( E_z^q[m+1] - E_z^q[m] \right) \frac{1}{\mu W_0} S_c$$


---

$$E_z^{q+1}[m]=$$

$$= E_z^q[m] + \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right) \frac{W_0}{\varepsilon} S_c$$


---

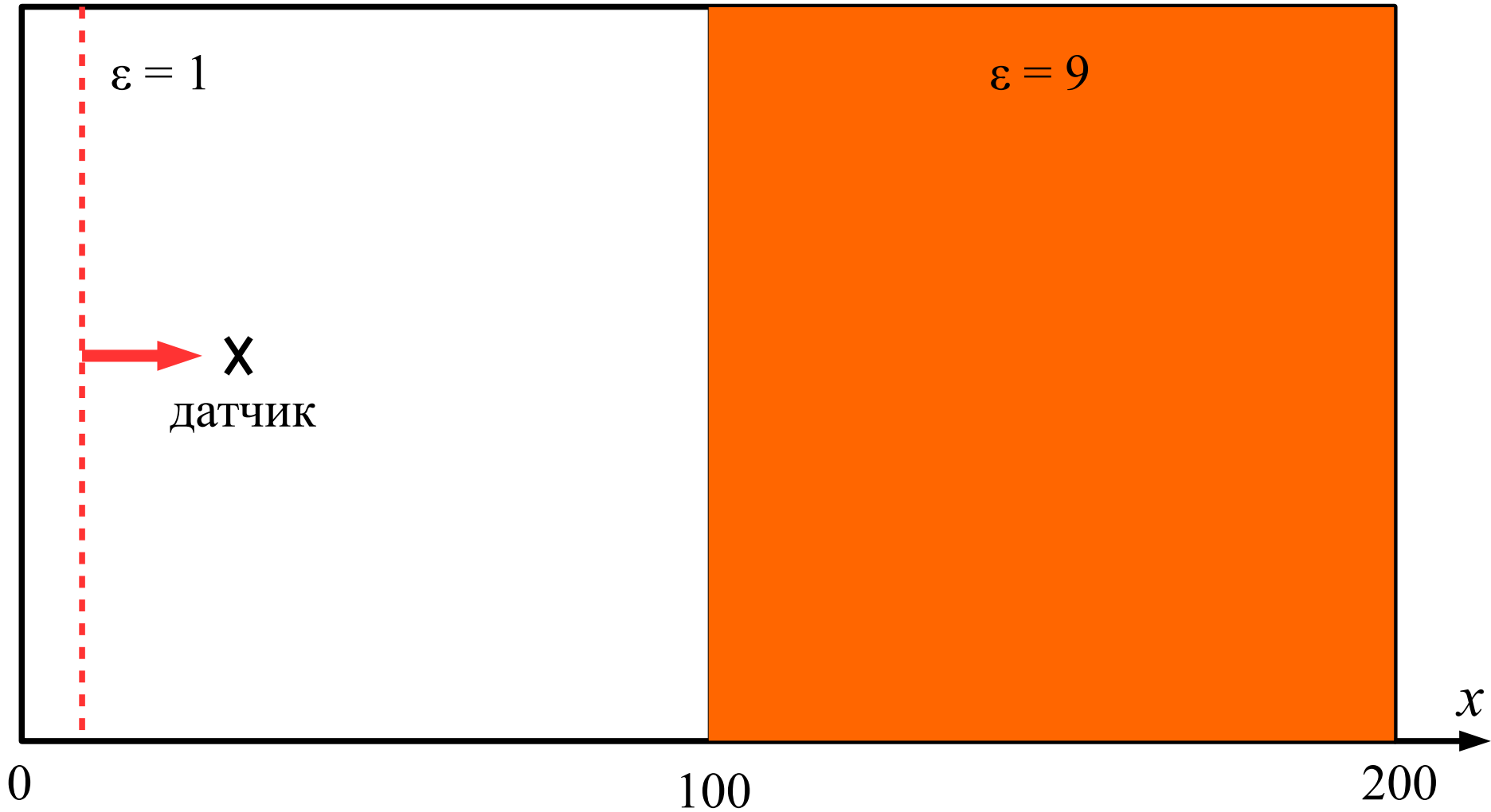
# Учет параметров среды

Если  $S_c = 1$ ,  $\varepsilon = f(x)$

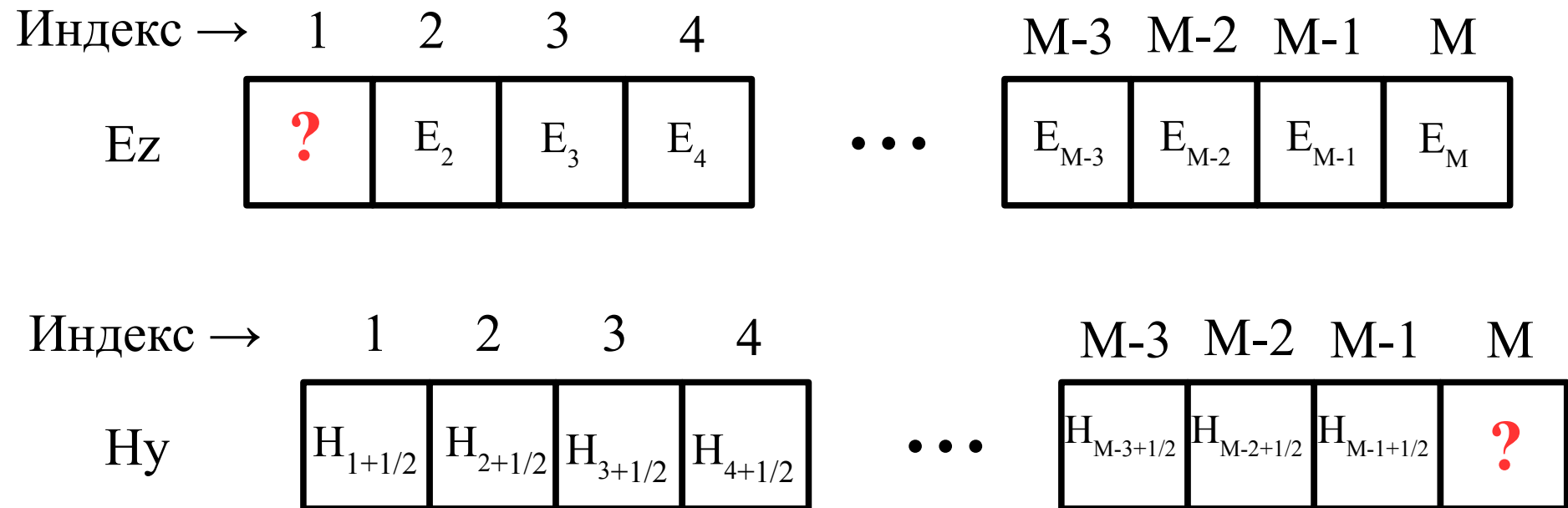
$$Ez[m] = Ez[m] + (Hy[m] - Hy[m-1]) * W0 / eps[m];$$

$$Hy[m] = Hy[m] + (Ez[m + 1] - Ez[m]) / (W0 * mu[m]);$$

# Геометрия решаемой задачи



# Структура массивов полей



$$\begin{array}{ccccccc} \text{Индекс} \rightarrow & 1 & 2 & 3 & 4 & & \text{М-3} \quad \text{М-2} \quad \text{М-1} \\ & \boxed{\text{H}_{1+1/2}} & \boxed{\text{H}_{2+1/2}} & \boxed{\text{H}_{3+1/2}} & \boxed{\text{H}_{4+1/2}} & \dots & \boxed{\text{H}_{\text{М-3}+1/2}} \quad \boxed{\text{H}_{\text{М-2}+1/2}} \quad \boxed{\text{H}_{\text{М-1}+1/2}} \end{array}$$

# Демонстрация моделирования распространения электромагнитной волны в неоднородных средах

fdtd\_heterogen\_01.m  
fdtd\_heterogen\_02.m

# Коэффициенты отражения и прохождения

Для волны, падающей по нормали:

Коэффициент отражения:

$$\Gamma = \frac{E_{отр}}{E_{пад}} = \frac{W_2 - W_1}{W_2 + W_1}$$

Коэффициент прохождения:

$$T = \frac{E_{пр}}{E_{пад}} = \frac{2W_2}{W_2 + W_1}$$

$$W = ?$$

# Коэффициенты отражения и прохождения

Для волны, падающей по нормали:

Коэффициент отражения:

$$\Gamma = \frac{\mathbf{E}_{отр}}{\mathbf{E}_{пад}} = \frac{W_2 - W_1}{W_2 + W_1}$$

Коэффициент прохождения:

$$T = \frac{\mathbf{E}_{пр}}{\mathbf{E}_{пад}} = \frac{2W_2}{W_2 + W_1}$$

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0}{\epsilon \epsilon_0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$$



# Коэффициенты отражения и прохождения

Для границы раздела свободное пространство - диэлектрик  
 $\mu = 1$

Коэффициент отражения:  $\Gamma = \frac{W_2 - W_1}{W_2 + W_1} = ???$

Коэффициент прохождения:  $T = \frac{2W_2}{W_2 + W_1} = ???$

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0}{\epsilon \epsilon_0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$$

# Коэффициенты отражения и прохождения

Для границы раздела двух диэлектриков  
 $\mu = 1$

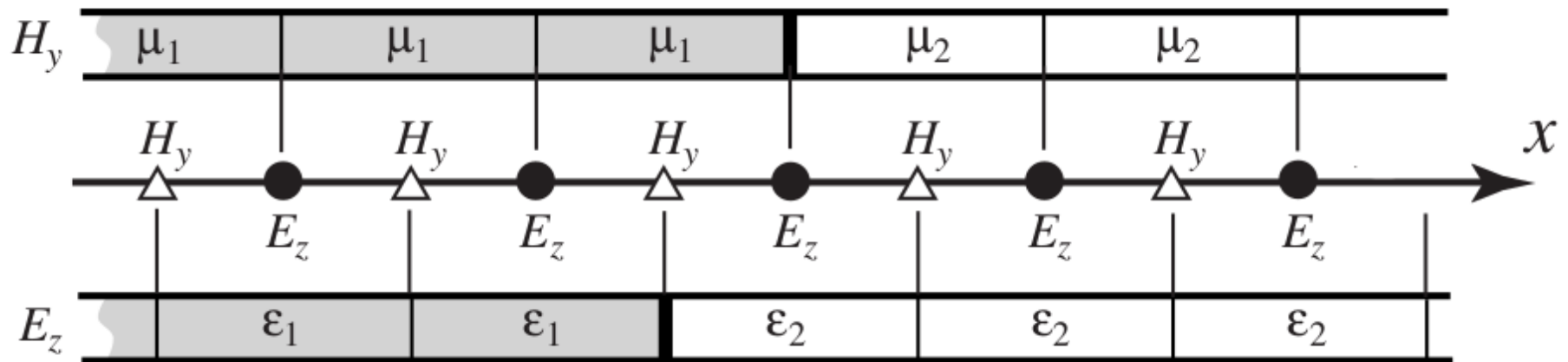
Коэффициент отражения:

$$\Gamma = \frac{\sqrt{\epsilon_1} - \sqrt{\epsilon_2}}{\sqrt{\epsilon_2} + \sqrt{\epsilon_1}}$$

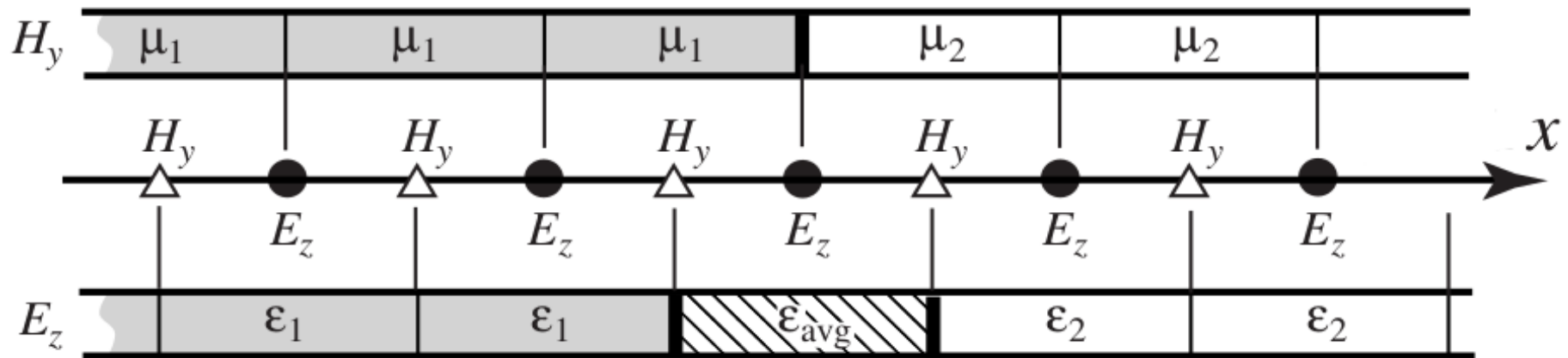
Коэффициент прохождения:

$$T = \frac{2\sqrt{\epsilon_1}}{\sqrt{\epsilon_2} + \sqrt{\epsilon_1}}$$

# Неоднозначность из-за дискретной сетки



# Неоднозначность из-за дискретной сетки



**Моделирование  
распространения  
электромагнитной волны в  
среде с потерями**

# Закон Ампера для среды с потерями

$$\mathbf{j} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H}$$

или

$$\sigma \mathbf{E} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H}$$

Для одномерного случая:

$$\sigma E_z + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

# Закон Ампера для среды с потерями

Запишем производные в дискретном виде  
для точки  $(m\Delta_x; (q + 1/2)\Delta_t)$ :

$$\begin{aligned} \sigma E_z^{q+1/2}[m] + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{E_z^{q+1}[m] - E_z^q[m]}{\Delta_t} = \\ = \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_x} \end{aligned}$$

# Закон Ампера для среды с потерями

проблема

$$\sigma E_z^{q+1/2}[m] + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{E_z^{q+1}[m] - E_z^q[m]}{\Delta_t} =$$

$$= \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_x}$$



# Закон Ампера для среды с потерями

97

$$E_z^{q+1/2}[m] \approx \frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^q[m]}{2}$$

# Закон Ампера для среды с потерями

$$E_z^{q+1/2}[m] \approx \frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^q[m]}{2}$$

тогда:

$$\begin{aligned} \sigma \frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^q[m]}{2} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{E_z^{q+1}[m] - E_z^q[m]}{\Delta_t} &= \\ = \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_x} \end{aligned}$$

# Закон Ампера для среды с потерями

$$E_z^{q+1}[m] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} E_z^q[m] +$$

$$+ \frac{\frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0} \Delta_x}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

# Закон Ампера для среды с потерями

$$\begin{aligned}
 E_z^{q+1}[m] = & \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} E_z^q[m] + \\
 & + \frac{\frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0} \Delta_x}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right)
 \end{aligned}$$

# Закон Ампера для среды с потерями

Для случая  $\sigma = 0$  См/м:

$$E_z^{q+1}[m] =$$

$$= E_z^q[m] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left( H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

# Закон Фарадея для среды с потерями

$$-\dot{\mathbf{j}}_m - \mu\mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E}$$

или

$$-\sigma_m \mathbf{H} - \mu\mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E}$$

Для одномерного случая:

$$\sigma_m H_y + \mu\mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

# Закон Фарадея для среды с потерями

Запишем производные в дискретном виде:

проблема

$$\sigma_m H_y^q[m+1/2] + \mu \mu_0 \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{\Delta_t} =$$

$$= \frac{E_z^q[m+1] - E_z^q[m]}{\Delta_x}$$

# Закон Фарадея для среды с потерями

104

$$H_y^q[m+1/2] \approx \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] + H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{2}$$



# Закон Фарадея для среды с потерями

$$H_y^q[m+1/2] \approx \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] + H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{2}$$


---

$$\begin{aligned} & \sigma_m \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] + H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{2} + \\ & + \mu \mu_0 \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{\Delta_t} = \\ & = \frac{E_z^q[m+1] - E_z^q[m]}{\Delta_x} \end{aligned}$$

# Закон Фарадея для среды с потерями

$$\begin{aligned}
 H_y^{q+1/2}[m+1/2] = & \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \\
 & + \frac{\frac{\Delta_t}{\mu\mu_0} \Delta_x}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \left( E_z^q[m+1] - E_z^q[m] \right)
 \end{aligned}$$

# Закон Фарадея для среды с потерями

Для случая  $\sigma_m = 0$ :

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

$$= H_y^{q-1/2}[m+1/2] + \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \Delta_x} \left( E_z^q[m+1] - E_z^q[m] \right)$$

# Моделирование среды с потерями.

108

## Комментарии к реализации

Реализуем случай

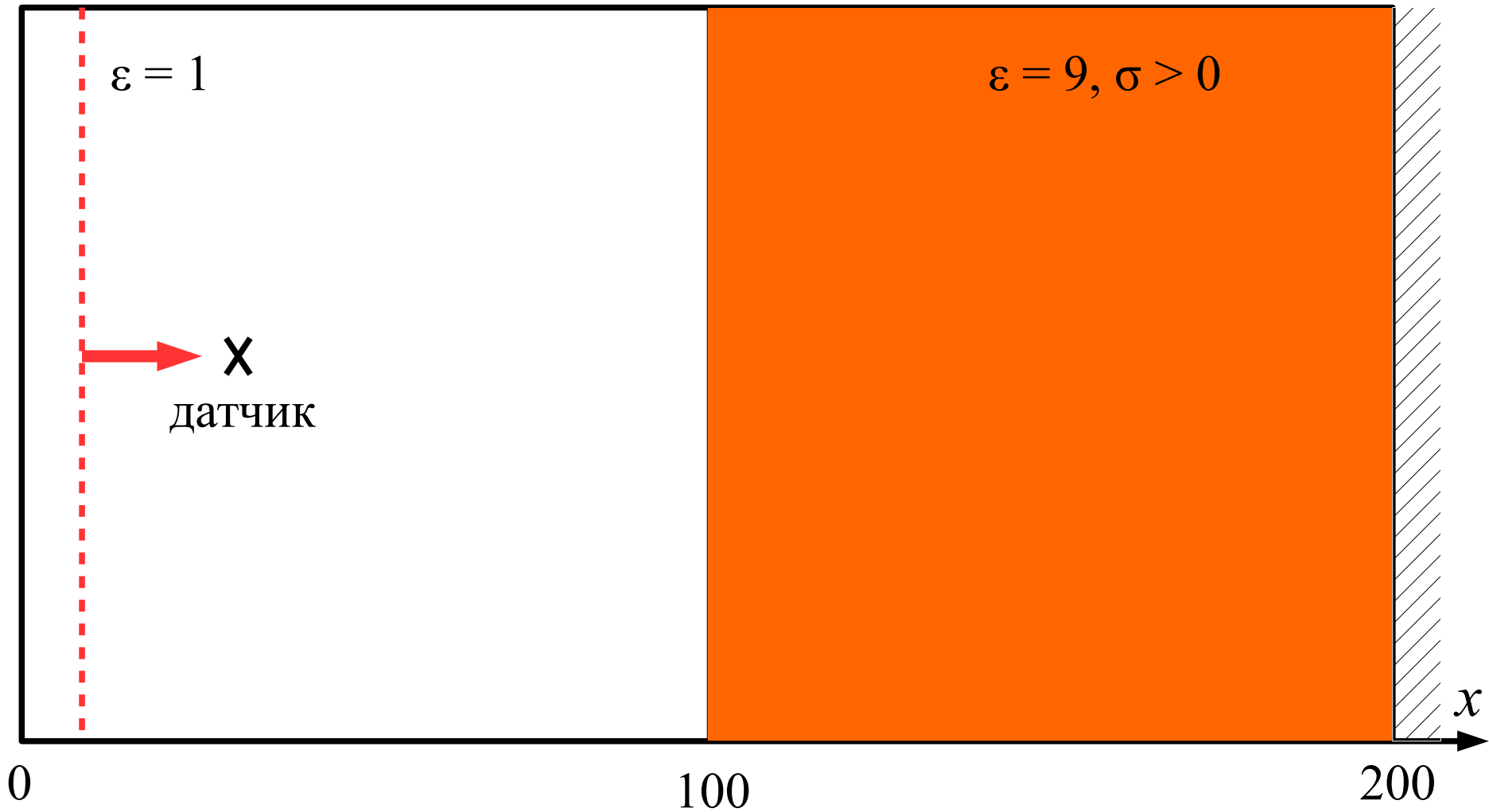
$$\sigma_m = 0, Sc = 1$$

$$loss = \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}$$

$$ceze = \frac{1 - loss}{1 + loss}$$

$$cezh = \frac{W_0 / \varepsilon}{1 + loss}$$

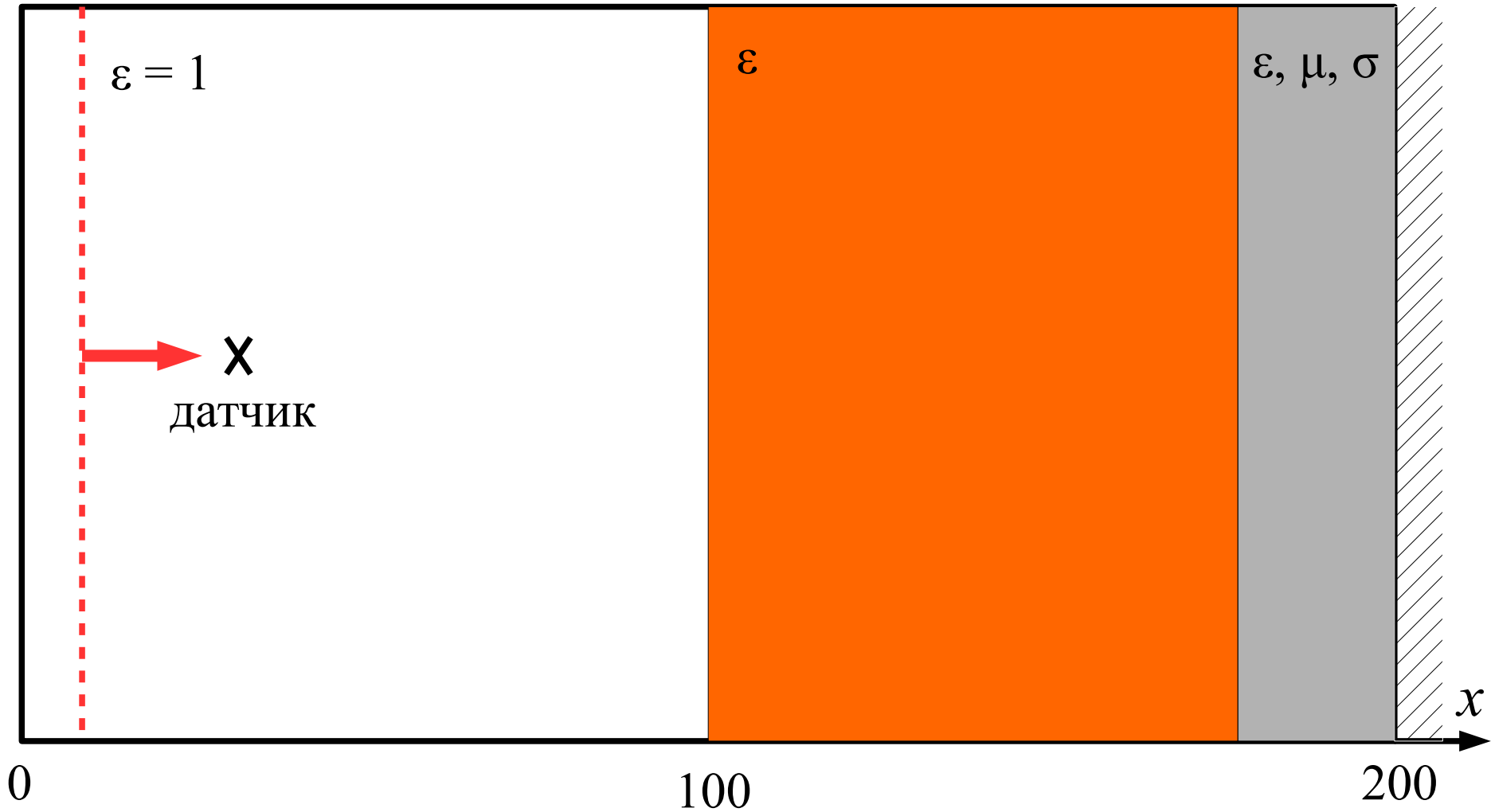
# Геометрия решаемой задачи



# Реализация моделирования распространения электромагнитной волны в среде с потерями

# Поглощающие граничные условия

# Геометрия решаемой задачи





# Волновое сопротивление в среде<sup>113</sup> с потерями

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0 \left( 1 - j \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} \right)}{\varepsilon \varepsilon_0 \left( 1 - j \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0} \right)}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu \left( 1 - j \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} \right)}{\varepsilon \left( 1 - j \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0} \right)}}$$

# Волновое сопротивление в среде<sup>114</sup> с потерями

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0 \left( 1 - j \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} \right)}{\varepsilon \varepsilon_0 \left( 1 - j \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0} \right)}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu \left( 1 - j \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} \right)}{\varepsilon \left( 1 - j \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0} \right)}}$$

Если  $\frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} = \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0}$ , то ...

# Волновое сопротивление в среде<sup>115</sup> с потерями

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0 \left( 1 - j \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} \right)}{\epsilon \epsilon_0 \left( 1 - j \frac{\sigma}{\omega \epsilon \epsilon_0} \right)}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu \left( 1 - j \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} \right)}{\epsilon \left( 1 - j \frac{\sigma}{\omega \epsilon \epsilon_0} \right)}}$$

Если  $\frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} = \frac{\sigma}{\omega \epsilon \epsilon_0}$ , то это равносильно среде без потерь с точки зрения волнового сопротивления

# Волновое сопротивление в среде<sup>116</sup> с потерями

$$W \bigg|_{\frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} = \frac{\sigma}{\omega \epsilon \epsilon_0}} = W \bigg|_{\substack{\sigma_m = 0 \\ \sigma = 0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$$

$$\Gamma = \frac{W_2 - W_1}{W_2 + W_1}$$

# Реализация поглощающих граничных условий

$$\frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} = \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0} = 0.2$$

$$ceze = \frac{1 - loss}{1 + loss}$$

$$cezh = \frac{W_0 / \varepsilon}{1 + loss}$$

$$chye = \frac{1 / W_0}{1 + loss}$$

$$chyh = \frac{1 - loss}{1 + loss}$$

**Демонстрация  
граничных условий с  
использованием  
поглощающего слоя**

## **Поглощающие граничные условия (Absorbing boundary condition - ABC)**

# Типы поглощающих граничных условий 120

Поглощающие граничные условия можно разделить на две группы:

- Условия, аннигилирующие вытекающие волны.
- Условия, аппроксимирующие уравнение волны, распространяющейся только в одном направлении.



# Волновое уравнение в одномерном случае

$$\nabla^2 E_z - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2} = 0$$

или

$$\frac{\partial^2 E_z}{\partial x^2} - \varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0 \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2} = 0$$

# Волновое уравнение в одномерном случае

122

Перепишем волновое уравнение в операторном виде:

$$\left( \frac{\partial^2}{\partial x^2} - \varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0 \frac{\partial^2}{\partial t^2} \right) E_z = 0$$

# Волновое уравнение в одномерном случае

123

Полученный оператор может быть разложен на произведение двух операторов:

$$\left( \frac{\partial}{\partial x} - \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t} \right) \left( \frac{\partial}{\partial x} + \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t} \right) E_z = 0$$

# Уравнения адвекции

Любой  $E_z$ , который удовлетворяет хотя бы одному из следующих уравнений, является решением волнового уравнения:

$$\text{I.} \quad \frac{\partial E_z}{\partial x} - \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

$$\text{II.} \quad \frac{\partial E_z}{\partial x} + \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

# Уравнения адвекции

$E_z(t + \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} x)$  - волна, распространяющаяся влево,

удовлетворяет первому уравнению адвекции, но не второму.

Покажем это.

# Уравнения адвекции

Сделаем замену

$$\xi = t + \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} x$$

$$\frac{\partial \xi}{\partial t} = 1, \quad \frac{\partial \xi}{\partial x} = \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0}$$

# Уравнения адвекции

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \frac{\partial \xi}{\partial x} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0}$$

$$\frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \frac{\partial \xi}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi}$$

# Уравнения адвекции

Полученные выражения подставляем в первое уравнение адвекции

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} - \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

$$\frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} - \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} = 0$$

$$0 = 0$$

Уравнение удовлетворяется



# Уравнения адвекции

Полученные выражения подставляем во второе уравнение адвекции

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} + \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

$$\frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} + \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} = 0$$

$$2 \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \neq 0$$

Уравнение не удовлетворяется

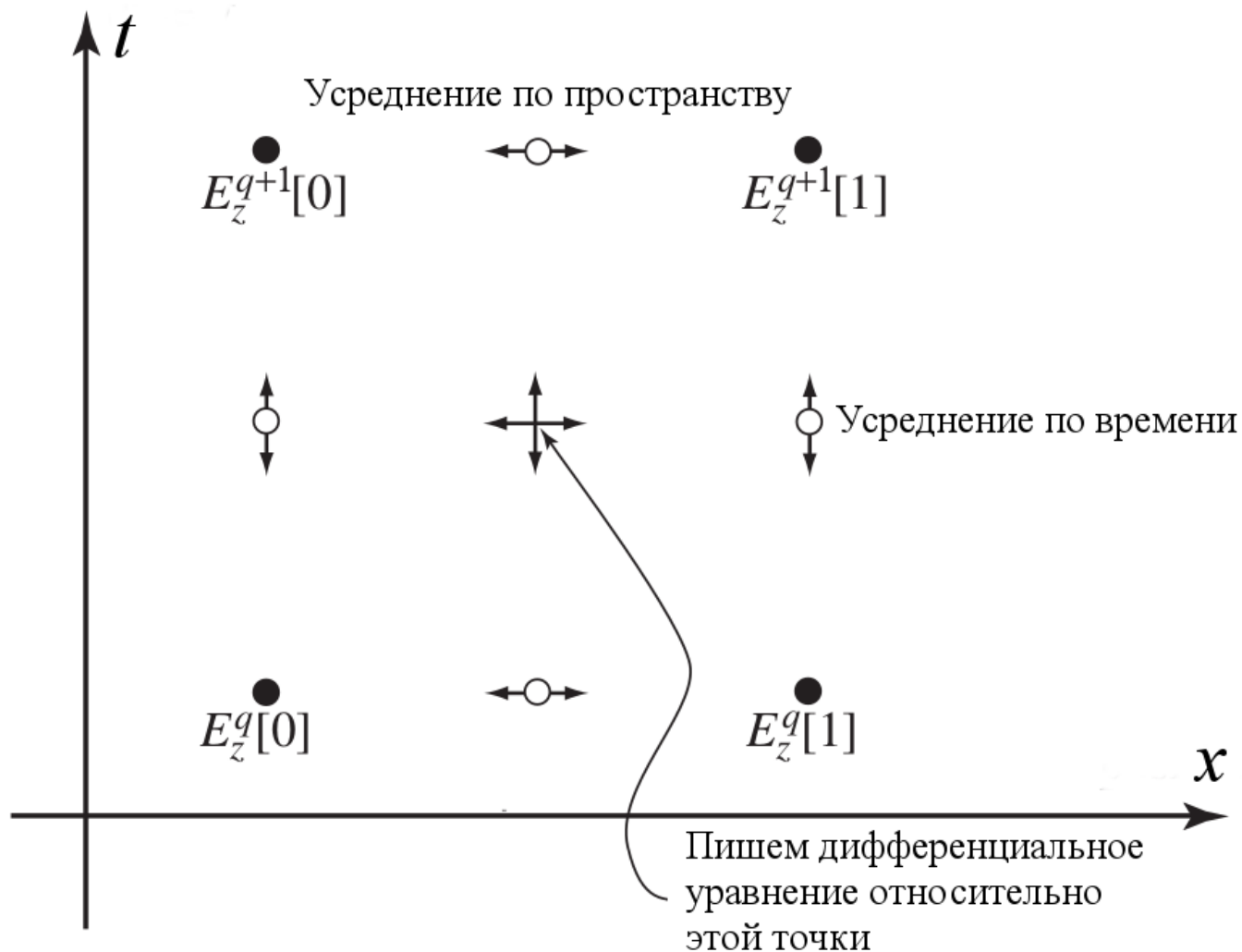
# Поглощающие граничные условия. Постановка задачи

Известны значения полей  $E_z^{q+1}[1]$ ,  $E_z^q[0]$  и  $E_z^q[1]$

Рассчитать поле  $E_z^{q+1}[0]$  таким образом,  
чтобы волна распространялась только влево

# Поглощающие граничные условия. Геометрия задачи

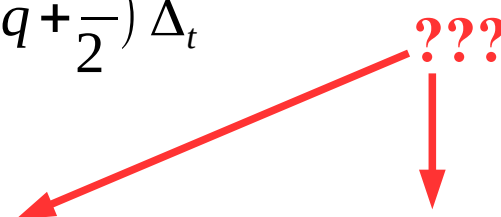
131



# Поглощающие граничные условия

132

Запишем производные через конечно-разностной схеме

$$\sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} \bigg|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2}) \Delta_t} =$$
  
$$= \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{E_z^{q+1}[1/2] - E_z^q[1/2]}{\Delta_t}$$


# Поглощающие граничные условия

133

$$E_z^{q+1}[1/2] \approx \frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^{q+1}[1]}{2}$$

$$E_z^q[1/2] \approx \frac{E_z^q[0] + E_z^q[1]}{2}$$

# Поглощающие граничные условия

134

$$\sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} \bigg|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2}) \Delta_t} \approx$$

$$\approx \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^{q+1}[1]}{2} - \frac{E_z^q[0] + E_z^q[1]}{2}}{\Delta_t}$$

# Поглощающие граничные условия

135

Аналогично поступаем со вторым слагаемым в первом уравнении адвекции

$$\begin{aligned}
 & \left. \frac{\partial E_z}{\partial x} \right|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2})\Delta_t} = \\
 & = \frac{E_z^{q+1/2}[1] - E_z^{q+1/2}[0]}{\Delta_x} \approx \\
 & \approx \frac{\frac{E_z^{q+1}[1] + E_z^q[1]}{2} - \frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^q[0]}{2}}{\Delta_x}
 \end{aligned}$$

# Поглощающие граничные условия

136

Подставляем полученные выражения в первое уравнение адвекции

$$\frac{\frac{E_z^{q+1}[1] + E_z^q[1]}{2} - \frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^q[0]}{2}}{\Delta_x} -$$

$$- \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^{q+1}[1]}{2} - \frac{E_z^q[0] + E_z^q[1]}{2}}{\Delta_t} = 0$$



# Поглощающие граничные условия

137

Из полученного уравнения выражаем  $E_x^{q+1}[0]$  и учитываем, что:

$$\sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} = \frac{\sqrt{\epsilon \mu}}{c}, \quad S_c = \frac{c \Delta_t}{\Delta_x}$$

$$E_z^{q+1}[0] = E_z^q[1] + \frac{\frac{S_c}{\sqrt{\epsilon \mu}} - 1}{\frac{S_c}{\sqrt{\epsilon \mu}} + 1} \left( E_z^{q+1}[1] - E_z^q[0] \right)$$

# Поглощающие граничные условия

138

Аналогично можно вывести условие для правой границы

$$E_z^{q+1}[M] = E_z^q[M-1] + \frac{\frac{S_c}{\sqrt{\epsilon\mu}} - 1}{\frac{S_c}{\sqrt{\epsilon\mu}} + 1} \left( E_z^{q+1}[M-1] - E_z^q[M] \right)$$

# Поглощающие граничные условия

139

Для свободного пространства и  $S_c = 1$  выражения вырождаются к виду:

$$E_z^{q+1}[0] = E_z^q[1]$$

$$E_z^{q+1}[M] = E_z^q[M-1]$$

# Демонстрация поглощающих граничных условий (АВС) первой степени

# **Формулировка граничных условий АВС первой степени с использованием операторной записи**

# Операторы для граничных условий ABC

142

Введем несколько новых операторов:

$I$  — оператор идентичности.

$$I E_z^{q+1} [m] = E_z^{q+1} [m]$$

$s_x^{-1}$  — оператор пространственного сдвига (сдвиг вправо).

$$s_x^{-1} E_z^{q+1} [m] = E_z^{q+1} [m+1]$$

$s_t^{-1}$  — оператор обратного временного сдвига.

$$s_t^{-1} E_z^{q+1} [m] = E_z^q [m]$$

# Линейные операторы

Оператор  $A$  называется линейным, если выполняются следующие условия:

- $A(\mathbf{x}_1 + \mathbf{x}_2) = A\mathbf{x}_1 + A\mathbf{x}_2$
- $A(\alpha\mathbf{x}) = \alpha A\mathbf{x}$

# Свойства линейных операторов

Для двух линейных операторов  $A$  и  $B$  выполняется условия:

$$(A + B)(x) = A(x) + B(x)$$

$$(AB)(x) = A(B(x))$$

Введенные операторы коммутативны  
(можно менять порядок их применения)

$$S_x^1 S_t^{-1} = S_t^{-1} S_x^1$$

$$I S_x^1 = S_x^1$$

$$I I = I$$



# Использование операторов для граничных условий АВС первого порядка

Пространственное усреднение с помощью введенных операторов записывается следующим образом:

$$\frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^{q+1}[m+1]}{2} = \left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) E_z^{q+1}[m]$$

Временное усреднение с помощью введенных операторов записывается следующим образом:

$$\frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^q[m]}{2} = \left( \frac{I + s_t^{-1}}{2} \right) E_z^{q+1}[m]$$

# Использование операторов для граничных условий АВС первого порядка

Вспомним, как мы рассчитывали  $\left. \frac{\partial E_z}{\partial t} \right|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2})\Delta_t}$

1. Начинаем с точки  $E_z^{q+1}[0]$ . Добавляем к нему поле в соседнем по пространству узлу и делим на 2.

$$\left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) E_z^{q+1}[0]$$

# Использование операторов для граничных условий АВС первого порядка

2. Затем мы должны повторить то же самое для поля в предыдущий момент времени  $E_z^q[0]$ .

$$\left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) E_z^q[0]$$

при этом:

$$E_z^q[0] = s_t^{-1} E_z^{q+1}[0]$$

3. Вычесть полученные выражения из пп. 2 и 1 и поделить на  $\Delta t$

# Использование операторов для граничных условий АВС первого порядка

В операторном виде указанные действия выглядят следующим образом:

$$\begin{aligned}
 \left. \frac{\partial E_z}{\partial t} \right|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2})\Delta_t} &\approx \frac{\left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) E_z^{q+1}[0] - \left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) s_t^{-1} E_z^{q+1}[0]}{\Delta_t} = \\
 &= \left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) \left( \frac{I - s_t^{-1}}{\Delta_t} \right) E_z^{q+1}[0] = \\
 &= \frac{1}{2\Delta_t} (I - s_t^{-1} + s_x^1 - s_x^1 \cdot s_t^{-1}) E_z^{q+1}[0] = \\
 &= \frac{1}{2\Delta_t} (E_z^{q+1}[0] - E_z^q[0] + E_z^{q+1}[1] - E_z^q[1])
 \end{aligned}$$

# Использование операторов для граничных условий АВС первого порядка

Аналогично можем поступить с расчетом производной по пространству:

$$\begin{aligned}
 & \left. \frac{\partial E_z}{\partial x} \right|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2})\Delta_t} \\
 &= \left( \frac{s_x^1 - I}{\Delta_x} \right) \left( \frac{I + s_t^{-1}}{2} \right) E_z^{q+1}[0] = \\
 &= \frac{1}{2\Delta_x} \left( -I + s_x^1 - s_t^{-1} + s_t^{-1} \cdot s_x^1 \right) E_z^{q+1}[0] = \\
 &= \frac{1}{2\Delta_x} \left( -E_z^{q+1}[0] + E_z^{q+1}[1] - E_z^q[0] + E_z^q[1] \right)
 \end{aligned}$$

# Использование операторов для граничных условий АВС первого порядка

Запишем конечно-разностное выражение для уравнения адвекции:

$$\left\{ \left( \frac{s_x^1 - I}{\Delta_x} \right) \left( \frac{I + s_t^{-1}}{2} \right) - \sqrt{\mu \mu_0 \varepsilon \varepsilon_0} \left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) \left( \frac{I - s_t^{-1}}{\Delta_t} \right) \right\} E_z^{q+1}[0] = 0$$

Решение этого уравнения для  $E_z^{q+1}[0]$  даст выражение

$$E_z^{q+1}[0] = E_z^q[1] + \frac{\frac{S_c}{\sqrt{\varepsilon \mu}} - 1}{\frac{S_c}{\sqrt{\varepsilon \mu}} + 1} \left( E_z^{q+1}[1] - E_z^q[0] \right)$$

**Поглощающие граничные условия  
(Absorbing boundary condition — ABC)  
второй степени**

# Волновое уравнение в одномерном случае

Мы получим более точное решение уравнения адвекции и уменьшим отражение, если применим оператор адвекции дважды:

$$\left( \frac{\partial}{\partial x} - \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t} \right) \left( \frac{\partial}{\partial x} - \sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t} \right) E_z = 0$$



# Волновое уравнение в одномерном случае

153

Конечно-разностная схема для оператора адвекции второй степени в операторном виде:

$$\left[ \left\{ \left( \frac{s_x^1 - I}{\Delta_x} \right) \left( \frac{I + s_t^{-1}}{2} \right) - \sqrt{\mu \mu_0 \varepsilon \varepsilon_0} \left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) \left( \frac{I - s_t^{-1}}{\Delta_t} \right) \right\} \times \right. \\ \left. \left\{ \left( \frac{s_x^1 - I}{\Delta_x} \right) \left( \frac{I + s_t^{-1}}{2} \right) - \sqrt{\mu \mu_0 \varepsilon \varepsilon_0} \left( \frac{I + s_x^1}{2} \right) \left( \frac{I - s_t^{-1}}{\Delta_t} \right) \right\} \right] E_z^{q+1}[0] = 0$$

# Поглощающее граничное условие второй степени

154

Если раскрыть скобки и решить это уравнение относительно  $E_z^{q+1}[0]$ , то мы получим

$$\begin{aligned} E_z^{q+1}[0] = & \underbrace{\frac{-1}{1/S'_c + 2 + S'_c}}_{k_1} \left\{ \underbrace{\left( \frac{1}{S'_c} - 2 + S'_c \right)}_{k_2} \left( \underline{E_z^{q+1}[2] + E_z^{q-1}[0]} \right) + \right. \\ & + 2 \underbrace{\left( S'_c - \frac{1}{S'_c} \right)}_{k_3} \left( \underline{E_z^q[0] + E_z^q[2]} - E_z^{q+1}[1] - E_z^{q-1}[1] \right) - \\ & \left. - 4 \underbrace{\left( \frac{1}{S'_c} + S'_c \right)}_{k_4} E_z^q[1] \right\} - \underline{E_z^{q-1}[2]} \end{aligned}$$

# Волновое уравнение в одномерном случае

В предыдущем выражении:

$$S'_c = \frac{\Delta_t}{\sqrt{\mu \mu_0 \epsilon \epsilon_0} \Delta_x} = \frac{S_c}{\sqrt{\mu \epsilon}}$$

# Волновое уравнение в одномерном случае

Для свободного пространства и  $S_c = 1$   
граничное условие преобразуется к виду:

$$E_z^{q+1}[0] = 2E_z^q[1] - E_z^{q-1}[2]$$

# Волновое уравнение в одномерном случае

Граничные условия справа выглядят аналогично, только они отражены «зеркально». Преобразуются пространственные координаты:

$$0 \rightarrow M$$

$$1 \rightarrow M - 1$$

$$2 \rightarrow M - 2$$

В индексации MATLAB:

$$1 \rightarrow \text{end}$$

$$2 \rightarrow \text{end} - 1$$

$$3 \rightarrow \text{end} - 2$$

# Демонстрация поглощающих граничных условий (АВС) второй степени

# Свойства дискретного преобразования Фурье

# Непрерывное преобразование Фурье

Прямое преобразование Фурье:

$$S(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} s(t) \exp(-j\omega t) dt$$

Обратное преобразование Фурье:

$$s(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S(\omega) \exp(j\omega t) d\omega$$



# Дискретное преобразование Фурье

Прямое преобразование Фурье:

$$S_d(k) = \sum_{n=0}^{N_T-1} s(n) \exp\left(-j \frac{2\pi}{N_T} nk\right)$$

$$k = 0, 1, \dots, N_T-1$$

Обратное преобразование Фурье:

$$s(n) = \frac{1}{N_T} \sum_{k=0}^{N_T-1} S_d(k) \exp\left(j \frac{2\pi}{N_T} nk\right)$$
$$n = 0, 1, \dots, N_T-1$$

# Свойства дискретного преобразования Фурье

Максимальная частота в спектре:

$$f_{\max} = ???$$

# Свойства дискретного преобразования Фурье

Максимальная частота в спектре:

$$f_{\max} = \frac{1}{2\Delta_t}$$

Дискрет по частоте:

$$\Delta_f = ???$$

# Свойства дискретного преобразования Фурье

Максимальная частота в спектре:

$$f_{\max} = \frac{1}{2\Delta_t}$$

Дискрет по частоте:

$$\Delta_f = \frac{f_{\max}}{N_T/2} = \frac{1}{N_T \Delta_t} = \frac{1}{T_{\max}}$$

$N_T$  — количество временных шагов

$T_{\max}$  — длительность сигнала

# Свойства дискретного преобразования Фурье

Индекс частоты в массиве:

$$N_{\text{freq}} = \frac{f}{\Delta_f}$$

Если задано количество отсчетов на длину волны ( $N_\lambda$ ):

$$f = \frac{c}{\lambda} = \frac{c}{N_\lambda \Delta_x}$$

$$N_{\text{freq}} = \frac{f}{\Delta_f} = \frac{N_T c \Delta_t}{N_\lambda \Delta_x} = \frac{N_T}{N_\lambda} S_c$$

# Свойства дискретного преобразования Фурье

Расположение элементов в массиве частот:

- Первые  $N_T / 2$  элементов — положительные частоты.
- Следующие  $((N_T / 2) - 1)$  элементы — отрицательные частоты.
- Отрицательные частоты начинаются с  $-f_{\max}$  до  $-\Delta_f$
- Постоянная составляющая имеет индекс 0.

# Использование дискретного преобразования Фурье в MATLAB

- **fft** — функция расчета прямого преобразования Фурье\*.
- **ifft** — функция расчета обратного преобразования Фурье\*.
- **fftshift** — функция переупорядочивания массива частот, таким образом, чтобы нулевая частота оказалась в центре массива.
- **ifftshift** — функция, обратная **fftshift**.
- **unwrap** — устранение скачков фаз на  $2\pi$ .

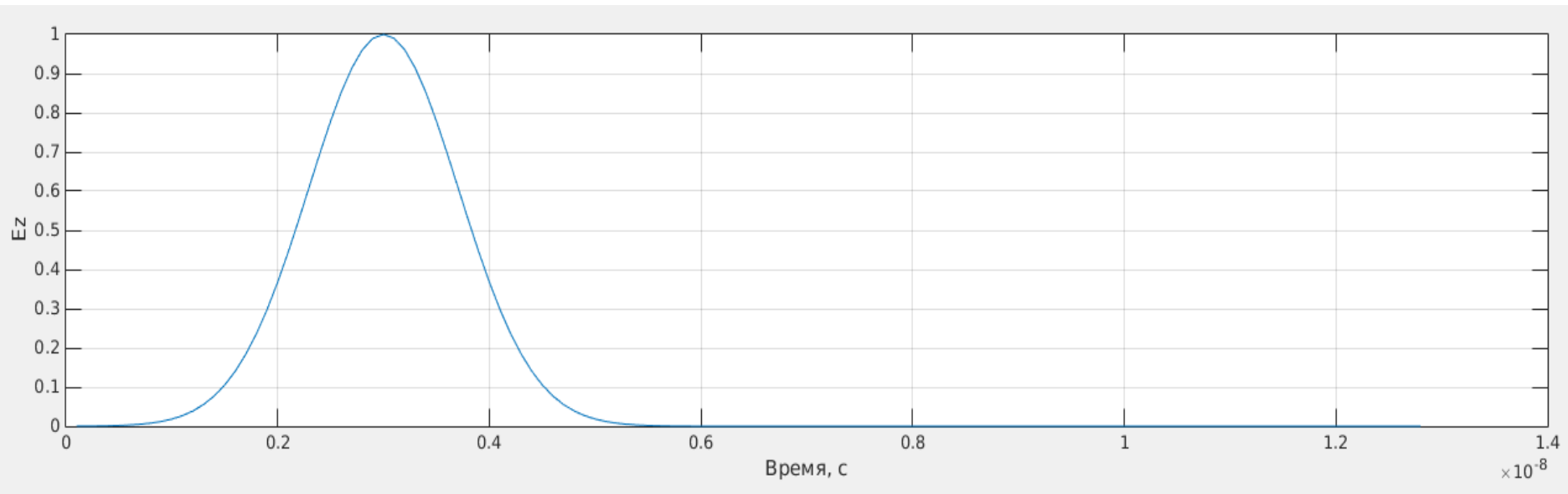
\* Функции **fft** / **ifft** наиболее быстро работают, если размер матрицы (массива) равен степени 2.

## Источники возбуждения



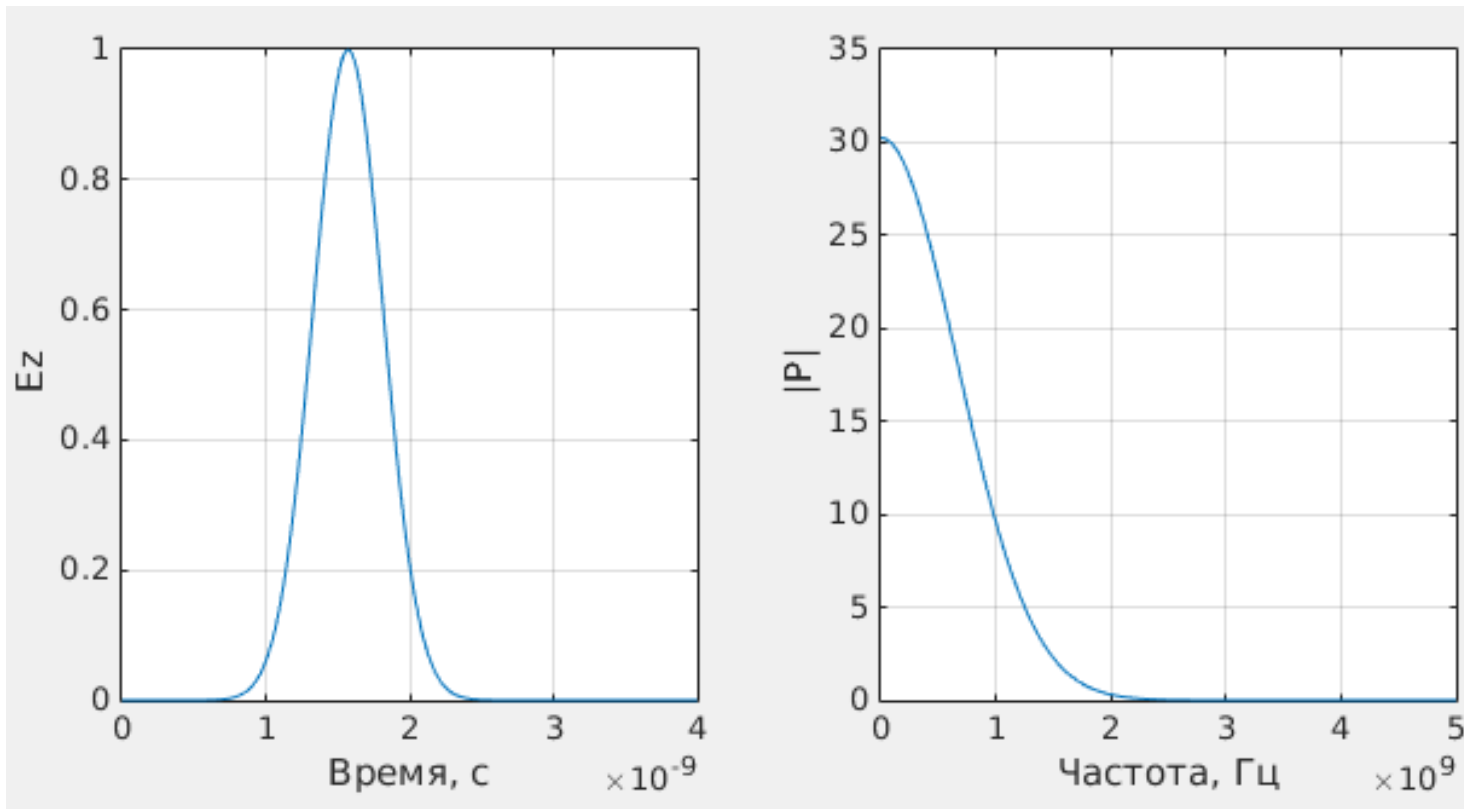
# Гауссов импульс

$$f_g(t) = A e^{-\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)^2}$$



# Спектр гауссова импульса

$$f_g(t) = A e^{-\left(\frac{t - d_g}{w_g}\right)^2}$$



# Спектр гауссова импульса

Если заданы требования к сигналу:

- $A_0$  — уровень ослабления сигнала в момент времени  $t = 0$  ( $A_0 > 1$ ).
- $F_{\max}$  — «максимальная» частота в спектре сигнала.
- $A_{\max}$  — уровень ослабления спектра сигнала на частоте  $F_{\max}$  ( $A_{\max} > 1$ ).

$$f_g(t) = A e^{-\left(\frac{t - d_g}{w_g}\right)^2}$$

$$w_g = \frac{\sqrt{\ln(A_{\max})}}{\pi F_{\max}}$$

$$d_g = w_g \sqrt{\ln(A_0)}$$

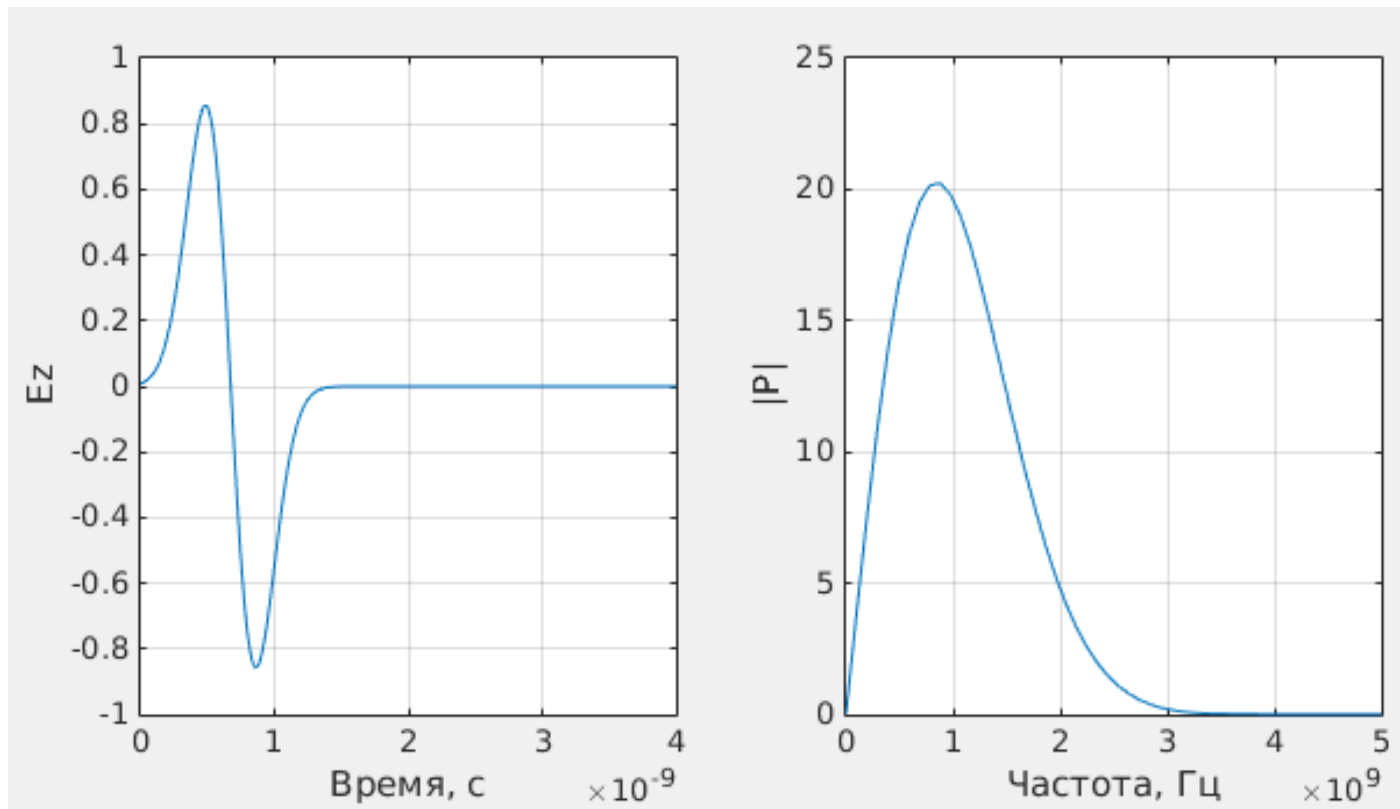
# Недостатки гауссова импульса

- В спектре присутствует постоянная составляющая.
- Максимальное значение спектра всегда на частоте 0 ГГц.
- Сигнал с постоянной составляющей нельзя излучить.

# Дифференцированный гауссов импульс

173

$$f_g(t) = -2A \left( \frac{t - d_g}{w_g} \right) e^{-\left( \frac{t - d_g}{w_g} \right)^2}$$



# Спектр дифференцированного гауссова импульса

Если заданы требования к сигналу:

- $F_{\max}$  — «максимальная» частота в спектре сигнала.
- $A_{\max}$  — уровень ослабления спектра сигнала на частоте  $F_{\max}$  и ослабление в момент времени  $t = 0$  ( $A_{\max} > 1$ ).

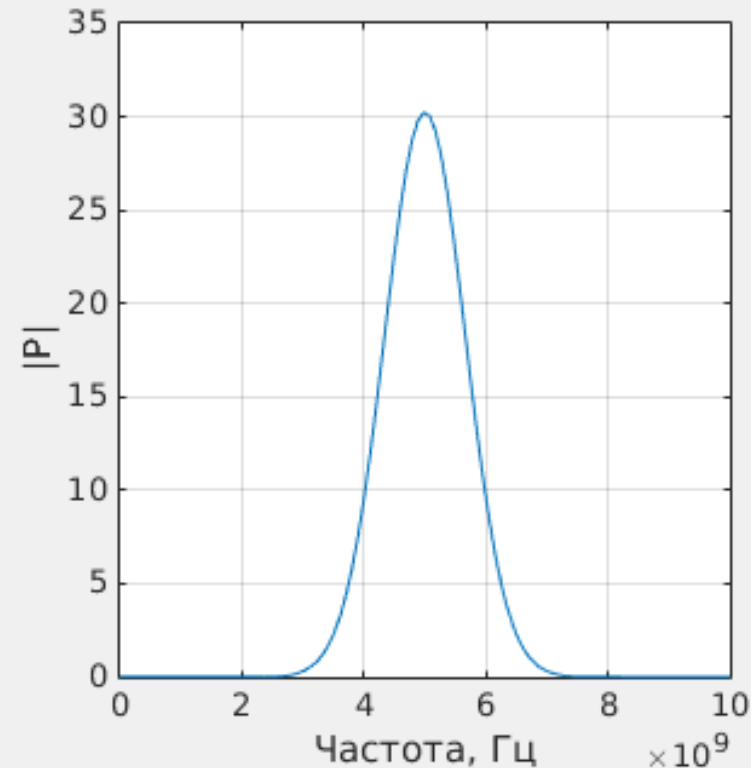
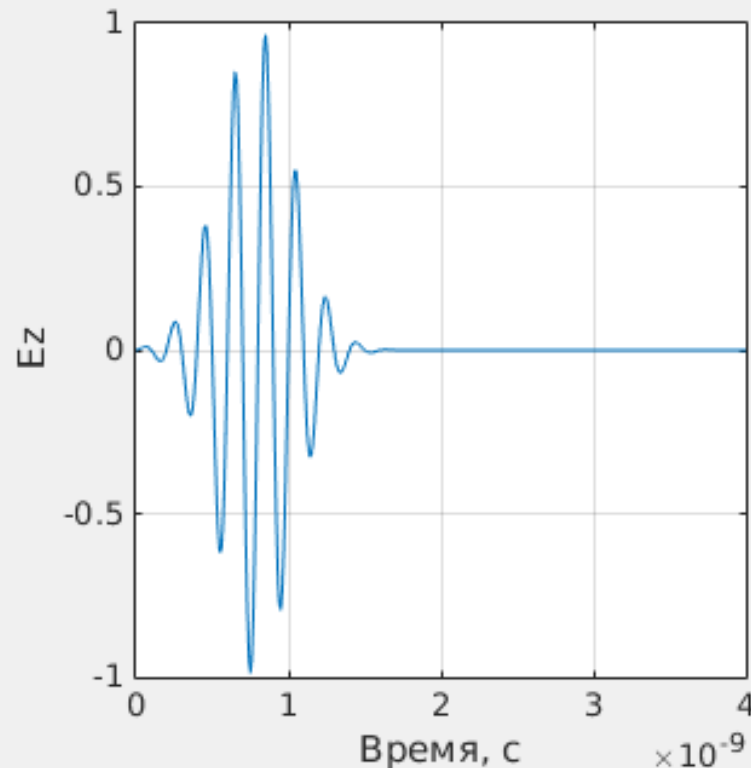
$$f_g(t) = -2A \left( \frac{t - d_g}{w_g} \right) e^{-\left( \frac{t - d_g}{w_g} \right)^2}$$

$$w_g = \frac{\sqrt{\ln(5.5 A_{\max})}}{\pi F_{\max}}$$

$$d_g = w_g \sqrt{\ln(2.5 A_{\max} \sqrt{\ln(2.5 A_{\max})})}$$

# Модулированный гауссов импульс

$$f_g(t) = \sin(2\pi f_0 t) e^{-\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)^2}$$



# Спектр модулированного гауссова импульса<sup>176</sup>

Если заданы требования к сигналу:

- $f_0$  — центральная частота в спектре сигнала.
- $A_{\max}$  — уровень ослабления спектра сигнала на частоте  $F_{\max}$  ( $A_{\max} > 1$ ).
- $A_0$  — ослабление огибающей сигнала в момент времени  $t = 0$
- $\Delta F$  — ширина спектра по уровню ослабления  $A_{\max}$ .

$$f_g(t) = \sin(2\pi f_0 t) e^{-\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)^2}$$

$$w_g = 2 \sqrt{\ln(A_{\max})} / (\pi \Delta F)$$

$$d_g = w_g \sqrt{\ln(A_0)}$$



**Модулированный гауссов  
импульс при  
использовании метода  
Total Field / Scattered Field**

# Поле на границе

## Total-Field / Scattered-Field

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{1}{W_0} E_z^{inc}[0, q]$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + E_z^{inc}[-1/2, q+1/2]$$

# Модулированный гауссов импульс для метода Total Field / Scattered Field

$f(\xi)$  — решение волнового уравнения, если:

- $f(\xi)$  дважды дифференцируема
- $\xi$  можно заменить на  $t \pm x / v$   
(для одномерного случая)

# Модулированный гауссов импульс для метода Total Field / Scattered Field

В выражении для модулированного  
гауссова импульса

заменим  $t$  на  $t \pm x / c$

$$f_g(t) = \sin(2\pi f_0 t) e^{-\left(\frac{t - d_g}{w_g}\right)^2}$$

$\Downarrow$

$$f_g(t) = \sin\left(2\pi f_0\left(t \pm \frac{x}{c}\right)\right) e^{-\left(\frac{t \pm \frac{x}{c} - d_g}{w_g}\right)^2}$$

# Модулированный гауссов импульс для метода Total Field / Scattered Field

Запишем предыдущее выражение через число Куранта и длину волны, учитывая, что

$$\frac{x}{c} = \frac{m \Delta_x}{c} = \frac{m \Delta_t}{S_c},$$

$$f_0 = \frac{S_c}{N_0 \Delta_t},$$

$$d_g = N_{dg} \Delta_t,$$

$$w_g = N_{wg} \Delta_t$$

# Модулированный гауссов импульс для метода Total Field / Scattered Field

$$f_g[m, q] = \sin \left( \frac{2\pi S_c}{N_0 \Delta_t} \left( q \Delta_t \pm \frac{m \Delta_t}{S_c} \right) \right) e^{-\left( \frac{q \Delta_t \pm \frac{m \Delta_t}{S_c} - N_{dg} \Delta_t}{N_{wg} \Delta_t} \right)^2}$$

⇓

$$f_g[m, q] = \sin \left( \frac{2\pi}{N_0} \left( \frac{q}{S_c} \pm m \right) \right) e^{-\left( \frac{q \pm \frac{m}{S_c} - N_{dg}}{N_{wg}} \right)^2}$$

**Демонстрация модулированного  
гауссова импульса при  
использовании метода  
Total Field / Scattered Field**

# Гармонический сигнал при использовании метода Total Field / Scattered Field



# Гармонический сигнал

$$f_h(t) = A \cos(\omega t + \varphi_0)$$

или в дискретном виде

$$f_h(q \Delta_t) = A \cos(\omega q \Delta_t + \varphi_0)$$

# Гармонический сигнал в терминах<sup>186</sup> ДЛИН ВОЛН

Если задана длина волны в виде:  $\lambda = N_\lambda \cdot \Delta_x$ , то

$$f = \frac{c}{\lambda}, \quad \omega t = \frac{2\pi c}{\lambda} t$$

$$f_h(q \Delta_t) = A \cos \left( \frac{2\pi c}{N_\lambda \Delta_x} q \Delta_t + \varphi_0 \right)$$

$$f_h[q] = A \cos \left( \frac{2\pi S_c}{N_\lambda} q + \varphi_0 \right)$$

# Уравнение плоской волны в дискретном виде

$$T = \frac{1}{f} = \frac{\lambda}{c} = \frac{N_{\lambda} \Delta_x}{c}$$

Количество временных шагов на период:

$$\frac{T}{\Delta_t} = \frac{N_{\lambda} \Delta_x}{c \Delta_t} = \frac{N_{\lambda}}{S_c}$$

# Уравнение плоской волны в дискретном виде

$$f_h(x, t) = A \cos(\omega t - kx + \varphi_0) = A \cos\left(\omega\left(t - \frac{k}{\omega}x\right) + \varphi_0\right)$$

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{\omega \sqrt{\mu \epsilon}}{c}$$

$$x = m \Delta_x$$

# Уравнение плоской волны в дискретном виде

тогда:

$$\omega \left( t - \frac{k}{\omega} x \right) = \frac{2 \pi c}{N_{\lambda} \Delta_x} \left( q \Delta_t - \frac{\sqrt{\mu \varepsilon}}{c} m \Delta_x \right)$$

# Уравнение плоской волны в дискретном виде

тогда:

$$\omega \left( t - \frac{k}{\omega} x \right) = \frac{2 \pi c}{N_{\lambda} \Delta_x} \left( q \Delta_t - \frac{\sqrt{\mu \varepsilon}}{c} m \Delta_x \right)$$

Вынесем за скобки  $\Delta_x / c$

$$\omega \left( t - \frac{k}{\omega} x \right) = \frac{2 \pi}{N_{\lambda}} \left( q \frac{\Delta_t c}{\Delta_x} - \sqrt{\mu \varepsilon} m \right) = \frac{2 \pi}{N_{\lambda}} \left( S_c q - \sqrt{\mu \varepsilon} m \right)$$

# Уравнение плоской волны в дискретном виде

В дискретном виде:

$$f_h[m, q] = A \cos \left( \frac{2\pi}{N_\lambda} (S_c q - \sqrt{\mu \varepsilon} m) + \varphi_0 \right)$$

Обычно используют:

$$f_h[m, q] = A \sin \left( \frac{2\pi}{N_\lambda} (S_c q - \sqrt{\mu \varepsilon} m) + \varphi_0 \right)$$

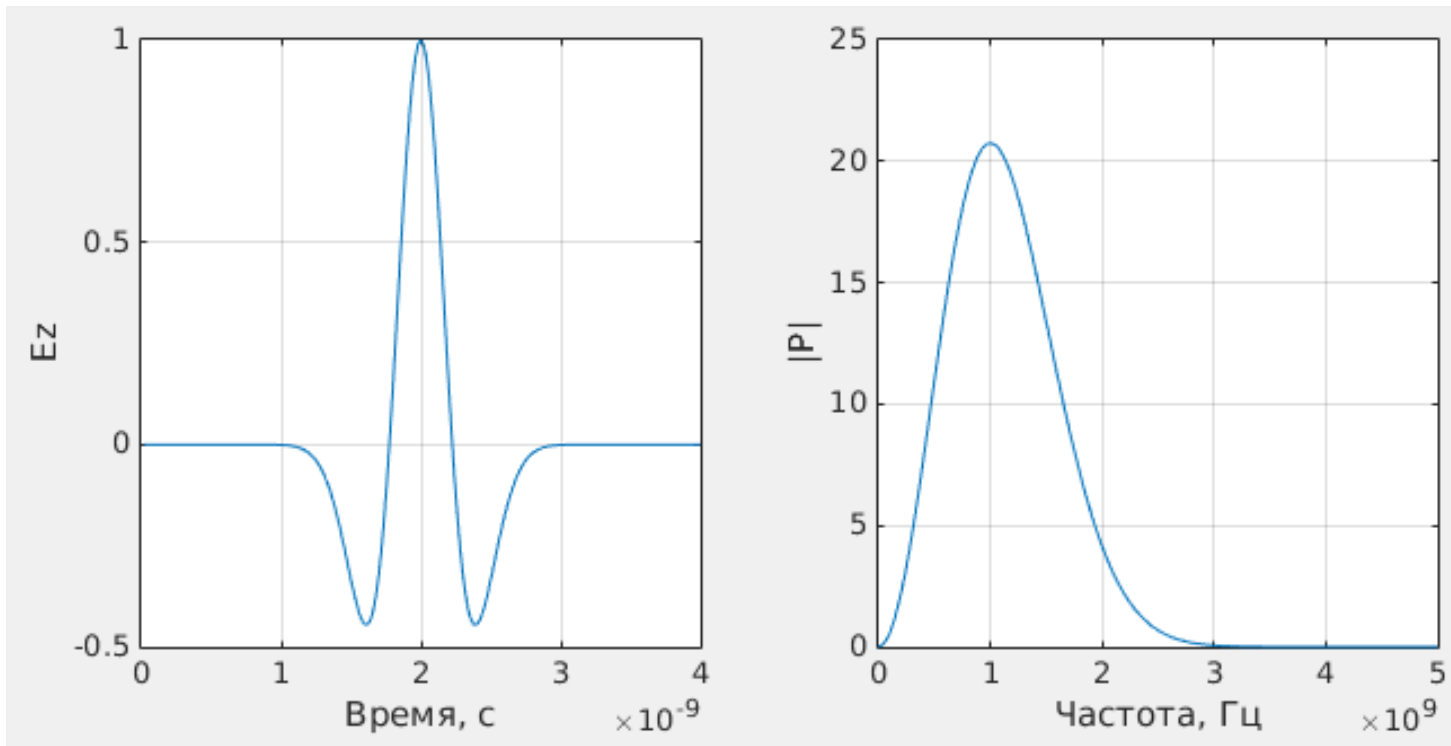
**Демонстрация гармонического  
сигнала при использовании  
метода  
Total Field / Scattered Field**



# Демонстрация стоячей волны

# Вейвлет Рикера

$$f_r(t) = \left(1 - 2\{\pi f_p[t - d_r]\}^2\right) e^{-\{\pi f_p[t - d_r]\}^2}$$



# Вейвлет Рикера

Если заданы требования к сигналу:

- $f_p$  — «пиковая» частота в спектре сигнала.

$$f_r(t) = \left(1 - 2\{\pi f_p[t - d_r]\}^2\right) e^{-\{\pi f_p[t - d_r]\}^2}$$

$$d_r = M_d \frac{1}{f_p}$$

$M_d$  — коэффициент задержки

# Спектр вейвлета Рикера

$$F_r(\omega) = -\frac{2}{f_p \sqrt{\pi}} \left( \frac{\omega}{2\pi f_p} \right)^2 \exp \left( -jd_r \omega - \left( \frac{\omega}{2\pi f_p} \right)^2 \right)$$

# Вейвлет Рикера в терминах длин волн

$$\lambda_p = N_p \Delta_x, \quad f_p = \frac{c}{\lambda_p} = \frac{c}{N_p \Delta_x}$$

# Вейвлет Рикера в терминах длин волн

$$\lambda_p = N_p \Delta_x, \quad f_p = \frac{c}{\lambda_p} = \frac{c}{N_p \Delta_x}$$

$$S_c = \frac{c \Delta_t}{\Delta_x} \Rightarrow \Delta_x = \frac{c \Delta_t}{S_c}$$

$$f_p = \frac{S_c}{N_p \Delta_t}$$

# Вейвлет Рикера в терминах длин волн

$$f_p = \frac{S_c}{N_p \Delta_t}$$

Тогда задержка может быть представлена как:

$$d_r = M_d \frac{1}{f_p} = M_d \frac{N_p \Delta_t}{S_c}$$

# Вейвлет Рикера в дискретном виде

$$f_r[q] = \left( 1 - 2\pi^2 \left[ \frac{S_c q}{N_p} - M_d \right]^2 \right) \exp \left( -\pi^2 \left[ \frac{S_c q}{N_p} - M_d \right]^2 \right)$$

В выражение не входит  $\Delta_t$  в явном виде



**Вейвлет Рикера при  
использовании метода  
Total Field / Scattered Field**

# Вейвлет Рикера для метода Total Field / Scattered Field

В выражении для вейвлета Рикера  
заменим  $t$  на  $t \pm x / c$

$$f_r\left(t \pm \frac{x}{c}\right) = f_r(x, t) = \left(1 - 2\pi^2 f_p^2 \left(t \pm \frac{x}{c} - d_r\right)^2\right) e^{-\pi^2 f_p^2 \left(t \pm \frac{x}{c} - d_r\right)^2}$$

# Вейвлет Рикера для метода Total Field / Scattered Field

Запишем предыдущее выражение через число Куранта и длину волны, учитывая, что

$$\frac{x}{c} = \frac{m \Delta_x}{c} = \frac{m \Delta_t}{S_c}, \quad f_p = \frac{S_c}{N_p \Delta_t}, \quad d_r = M_d \frac{1}{f_p} = M_d \frac{N_p \Delta_t}{S_c}$$

⇓

$$f_r[m, q] = \left( 1 - 2\pi^2 \left[ \frac{S_c q \pm m}{N_p} - M_d \right]^2 \right) e^{-\pi^2 \left[ \frac{S_c q \pm m}{N_p} - M_d \right]^2}$$

# Демонстрация вейвлета Рикера при использовании метода Total Field / Scattered Field

# Погрешности метода FDTD

# Источники погрешностей метода FDTD<sup>206</sup>

- Численная дисперсия.
- Отражение от границ области моделирования.
- Ступенчатая аппроксимация границ объектов.
- Численный шум.
- Постоянная составляющая тока может создавать остаточные электрические заряды (емкость ячеек сетки).

# Численная дисперсия

$$\frac{\tilde{c}}{c} = \frac{\pi \sqrt{\epsilon \mu}}{N_\lambda \arcsin \left( \frac{\sqrt{\epsilon \mu}}{S_c} \sin \left( \frac{\pi S_c}{N_\lambda} \right) \right)}$$

$\tilde{c}$  — скорость распространения волны в дискретном пространстве

$N_\lambda$  — Количество ячеек сетки на длину волны

# Демонстрация численной дисперсии

`dispersion.m`  
`fdtd_dispersion.m`



# Коэффициенты отражения и прохождения

Для границы раздела двух диэлектриков  
 $\mu = 1$

Коэффициент прохождения:

$$T = \frac{2\sqrt{\epsilon_1}}{\sqrt{\epsilon_2} + \sqrt{\epsilon_1}}$$

Коэффициент отражения:

$$\Gamma = \frac{\sqrt{\epsilon_1} - \sqrt{\epsilon_2}}{\sqrt{\epsilon_2} + \sqrt{\epsilon_1}}$$

# Коэффициенты прохождения и отражения в дискретном пространстве

$$\tilde{T} = \frac{2\sqrt{\epsilon_1} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_1 \Delta_x}{2}\right)}{\sqrt{\epsilon_1} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_2 \Delta_x}{2}\right) + \sqrt{\epsilon_2} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_1 \Delta_x}{2}\right)}$$

$$\tilde{G} = \frac{\sqrt{\epsilon_1} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_2 \Delta_x}{2}\right) - \sqrt{\epsilon_2} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_1 \Delta_x}{2}\right)}{\sqrt{\epsilon_1} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_2 \Delta_x}{2}\right) + \sqrt{\epsilon_2} \cos\left(\frac{\tilde{\beta}_1 \Delta_x}{2}\right)}$$

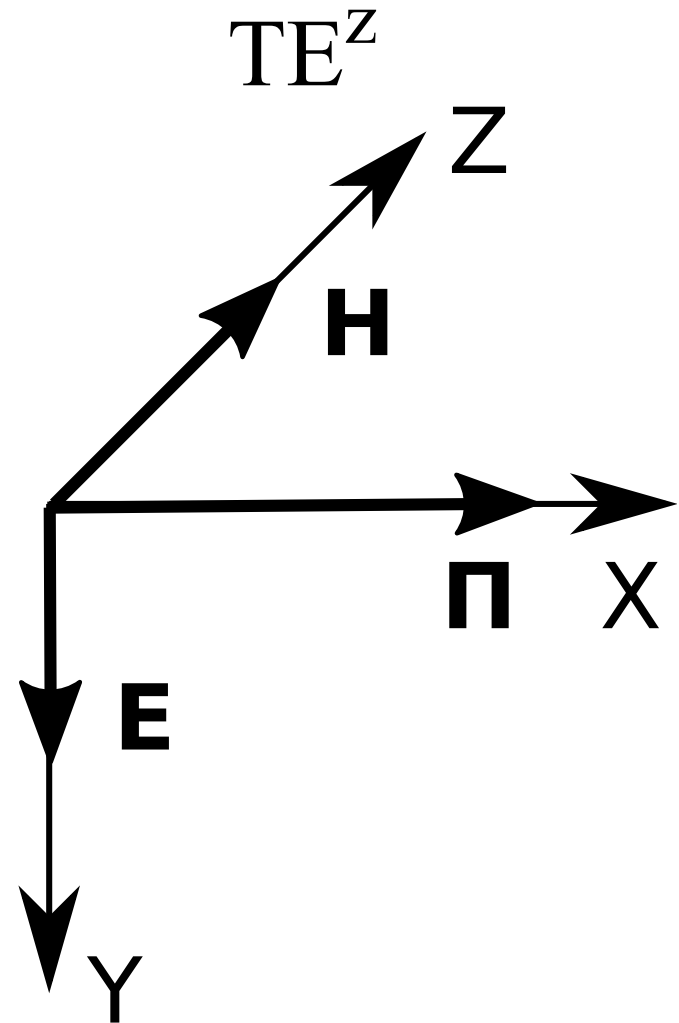
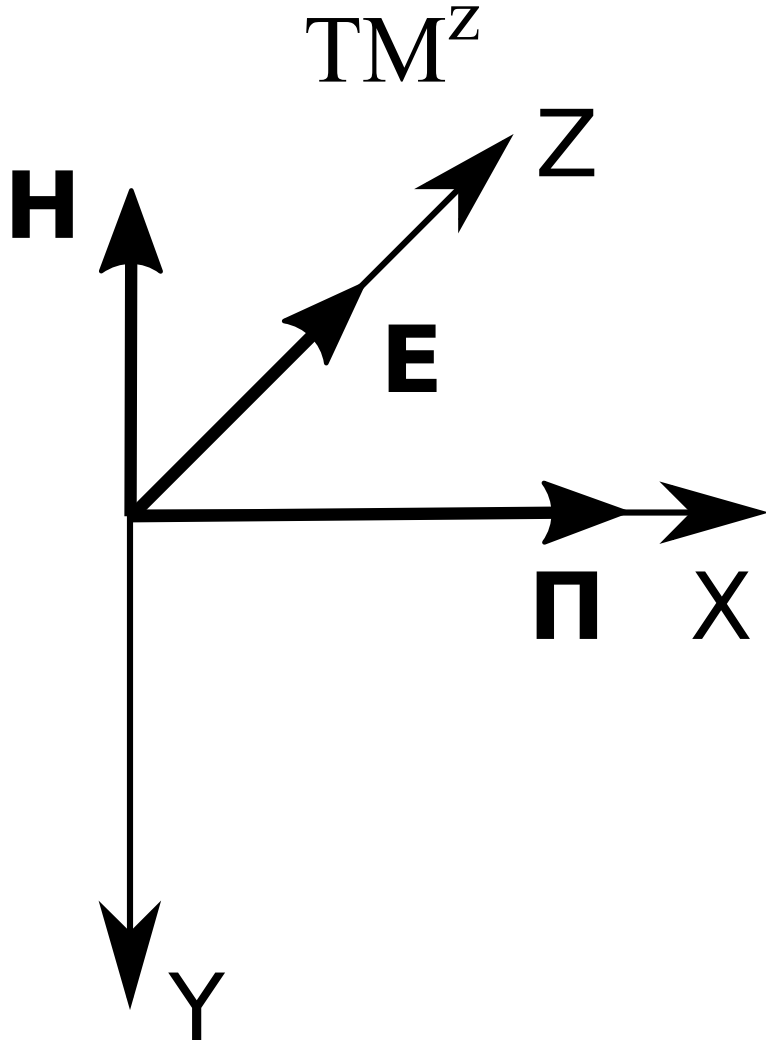
где

$$\frac{\tilde{\beta}_i \Delta_x}{2} = \arcsin\left(\frac{\sqrt{\epsilon_i \mu_i}}{S_c} \sin\left(\frac{\pi S_c}{N_\lambda}\right)\right)$$

# Демонстрация погрешностей при расчете коэффициента отражения

# Двумерный метод конечных разностей во временной области

# Виды поляризации для двумерного случая



# Метод FDTD для поляризации ТМ<sup>z</sup>.

## Закон Фарадея

$$-\sigma_m \mathbf{H} - \mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ 0 & 0 & E_z \end{vmatrix} = \mathbf{x}_0 \frac{\partial E_z}{\partial y} - \mathbf{y}_0 \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

# Метод FDTD для поляризации ТМ<sup>z</sup>.

## Закон Ампера

$$\sigma \mathbf{E} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ H_x & H_y & 0 \end{vmatrix} = \mathbf{z}_0 \left( \frac{\partial H_y}{\partial x} - \frac{\partial H_x}{\partial y} \right)$$

# Метод FDTD для поляризации ТМ<sup>z</sup>. 216

## Законы Фарадея и Ампера в скалярном виде

$$-\sigma_m H_x - \mu \mu_0 \frac{\partial H_x}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial y}$$

$$\sigma_m H_y + \mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

$$\sigma E_z + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x} - \frac{\partial H_x}{\partial y}$$



## Дискретизация величин E и H

$$H_x(x, y, t) = H_x(m \Delta_x, n \Delta_y, q \Delta_t) = H_x^q[m, n]$$

$$H_y(x, y, t) = H_y(m \Delta_x, n \Delta_y, q \Delta_t) = H_y^q[m, n]$$

$$E_z(x, y, t) = E_z(m \Delta_x, n \Delta_y, q \Delta_t) = E_z^q[m, n]$$

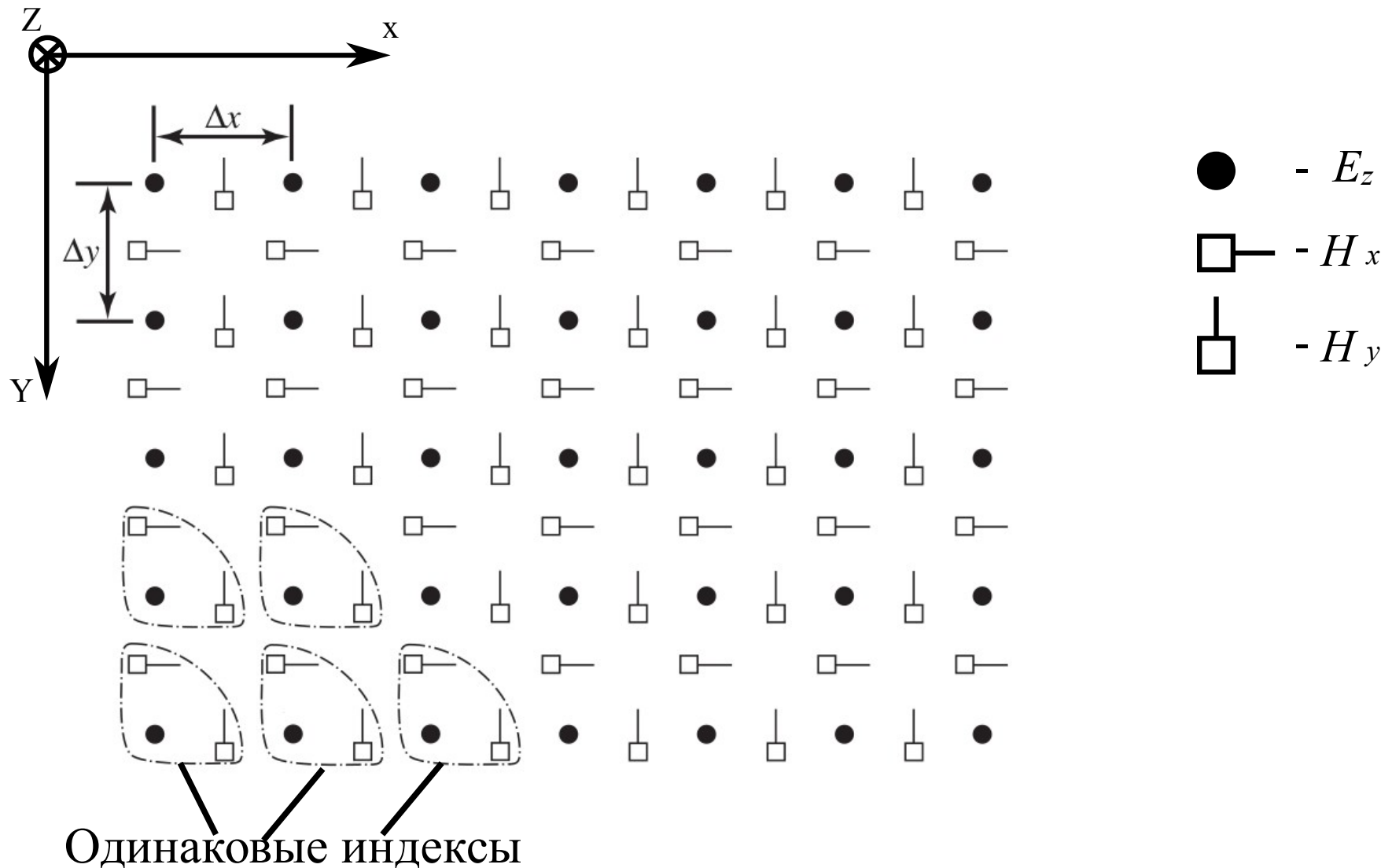
$m$  — индекс по пространству вдоль оси X.

$n$  — индекс по пространству вдоль оси Y.

$q$  — индекс по времени.

$\Delta_x, \Delta_y$  — размер сетки по осям X и Y соответственно.

# Пространственная сетка для двумерного метода FDTD



# Особенности реализации двумерного метода FDTD

- Размер массива для компоненты  $E_z$  —  $M N$
- Размер массива для компоненты  $H_x$  —  $M (N - 1)$
- Размер массива для компоненты  $H_y$  —  $(M - 1) N$

# Конечно-разностная аппроксимация для закона Фарадея

Запишем конечно-разностную аппроксимацию для точки  
 $(m\Delta_x, (n + 1/2)\Delta_y, q\Delta_t)$

$$\begin{aligned}
 & -\sigma_m \frac{H_x^{q+1/2}[m, n+1/2] + H_x^{q-1/2}[m, n+1/2]}{2} - \\
 & -\mu\mu_0 \frac{H_x^{q+1/2}[m, n+1/2] + H_x^{q-1/2}[m, n+1/2]}{\Delta_t} = \\
 & = \frac{E_z^q[m, n+1] - E_z^q[m, n]}{\Delta_y}
 \end{aligned}$$

# Конечно-разностная аппроксимация для закона Фарадея

Из полученного уравнения выражаем  $H_x^{q+1/2}[m, n+1/2]$ :

$$H_x^{q+1/2}[m, n+1/2] = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} H_x^{q-1/2}[m, n+1/2] -$$

$$- \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \Delta_y} \left( E_z^q[m, n+1] - E_z^q[m, n] \right)$$

# Конечно-разностная аппроксимация для закона Фарадея

Подобным образом выражаем  $H_y^{q+1/2}[m+1/2, n]$ :

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2, n] = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} H_y^{q-1/2}[m+1/2, n] +$$

$$+ \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \Delta_x} \left( E_z^q[m+1, n] - E_z^q[m, n] \right)$$

# Конечно-разностная аппроксимация для закона Ампера

Подобным образом выражаем  $E_z^{q+1}[m, n]$  из закона Ампера:

$$\begin{aligned}
 E_z^{q+1}[m, n] = & \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} E_z^q[m, n] + \\
 & + \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \left( \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \{ H_y^{q+1/2}[m+1/2, n] - H_y^{q+1/2}[m-1/2, n] \} - \right. \\
 & \left. - \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_y} \{ H_x^{q+1/2}[m, n+1/2] - H_x^{q+1/2}[m, n-1/2] \} \right)
 \end{aligned}$$

# Конечно-разностная аппроксимация

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{hxh}(m, n+1/2) = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \bigg|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$

$$C_{hxe}(m, n+1/2) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \delta} \bigg|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$



# Конечно-разностная аппроксимация

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{hyh}(m+1/2, n) = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \bigg|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

$$C_{hye}(m+1/2, n) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \delta} \bigg|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

# Конечно-разностная аппроксимация

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{eze}(m, n) = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \bigg|_{m\delta, n\delta}$$

$$C_{ezh}(m, n) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \delta} \bigg|_{m\delta, n\delta}$$

# Программная реализация конечно-разностной схемы

$$H_x(m, n) = Ch_{xh}(m, n) * H_x(m, n) - \dots \\ Ch_{xe}(m, n) * (E_z(m, n + 1) - E_z(m, n));$$

$$H_y(m, n) = Ch_{yh}(m, n) * H_y(m, n) + \dots \\ Ch_{ye}(m, n) * (E_z(m + 1, n) - E_z(m, n));$$

$$E_z(m, n) = Ce_{ze}(m, n) * E_z(m, n) + \dots \\ Ce_{zh}(m, n) * (H_y(m, n) - H_y(m - 1, n)) - \dots \\ (H_x(m, n) - H_x(m, n - 1));$$

# Стабильность двумерного метода FDTD

# Критерий устойчивости Куранта-Фридриха-Леви

$$v_{max} \Delta_t \leq \frac{1}{\sqrt{\Delta_x^{-2} + \Delta_y^{-2} + \Delta_z^{-2}}}$$

$$v_{max} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{min} \mu_{min}}}$$

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \Delta_z = \Delta$

$$v_{max} \Delta_t \leq \frac{\Delta}{\sqrt{N}}$$

$N$  — размерность пространства (1, 2, 3)

# Стабильность двумерного метода FDTD

Критерий стабильности для одномерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\Delta_x} \leq 1$$

# Стабильность двумерного метода FDTD

Критерий стабильности для одномерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\Delta_x} \leq 1$$

Критерий стабильности для N-мерного пространства:

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\sum_{n=1}^N \frac{1}{\Delta_n^2}} \leq 1$$

# Стабильность двумерного метода FDTD

Критерий стабильности для одномерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\Delta_x} \leq 1$$

Критерий стабильности для N-мерного пространства:

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\sum_{n=1}^N \frac{1}{\Delta_n^2}} \leq 1$$

Критерий стабильности для двумерного пространства:

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\frac{1}{\Delta_x^2} + \frac{1}{\Delta_y^2}} \leq 1$$



# Стабильность двумерного метода FDTD

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\frac{1}{\delta^2} + \frac{1}{\delta^2}} \leq 1 \quad \rightarrow \quad S_c = \frac{v \Delta_t \sqrt{2}}{\delta} \leq 1$$

Критерий стабильности для N-мерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t \sqrt{N}}{\delta} \leq 1$$

или

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\delta} \leq \frac{1}{\sqrt{N}}$$

# Стабильность двумерного метода FDTD

Введем коэффициент — аналог одномерного числа Куранта для двумерного случая

$$C_{dtds} = \frac{v \Delta_t}{\delta} \leq \frac{1}{\sqrt{2}}$$

Критерий устойчивости для двумерного FDTD:

$$\Delta_t \leq \frac{\delta}{c\sqrt{2}}$$

# Создание сетки для построения графиков в MATLAB. Функция meshgrid

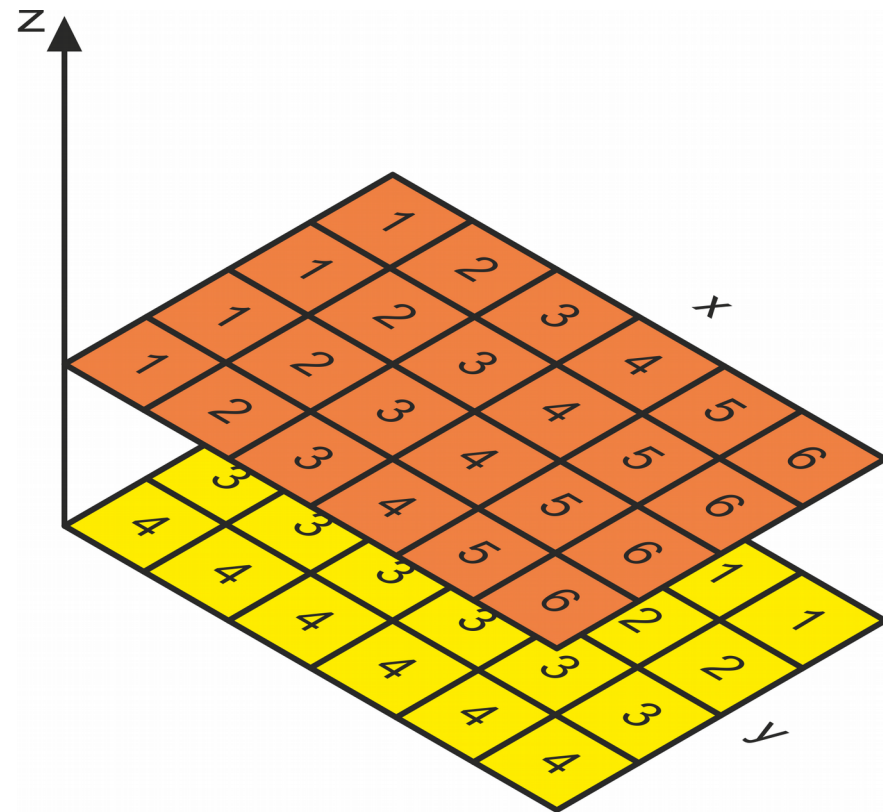
```
[x, y] = meshgrid (1: 6, 1: 4)
```

**x =**

1	2	3	4	5	6
1	2	3	4	5	6
1	2	3	4	5	6
1	2	3	4	5	6

**y =**

1	1	1	1	1	1
2	2	2	2	2	2
3	3	3	3	3	3
4	4	4	4	4	4

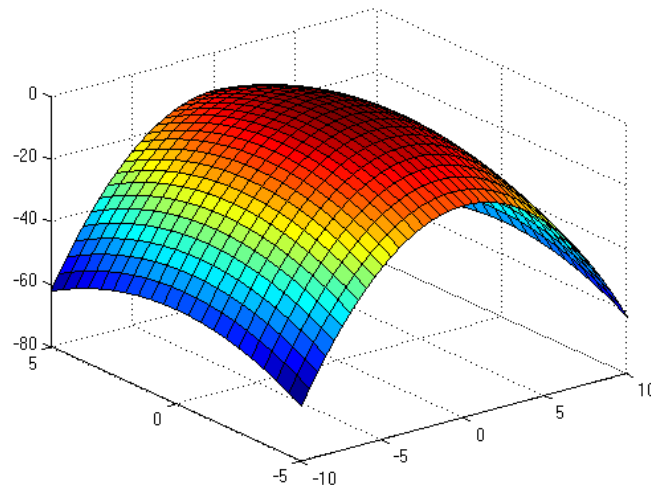


# Рисование трехмерной поверхности. Функция surf

**% Создание сетки для расчета по двум координатам**  
**[x, y] = meshgrid (-10: 0.5: 10, -5: 0.5: 5);**

**% Расчет значений функции на созданной сетке**  
**z = -0.5 \* ((x .^ 2) + (y .^ 2));**

**% Отображение трехмерной поверхности**  
**surf (x, y, z)**



**Демонстрация двумерного метода  
FDTD для поляризации  $TM^z$ .  
Источник цилиндрической волны.**

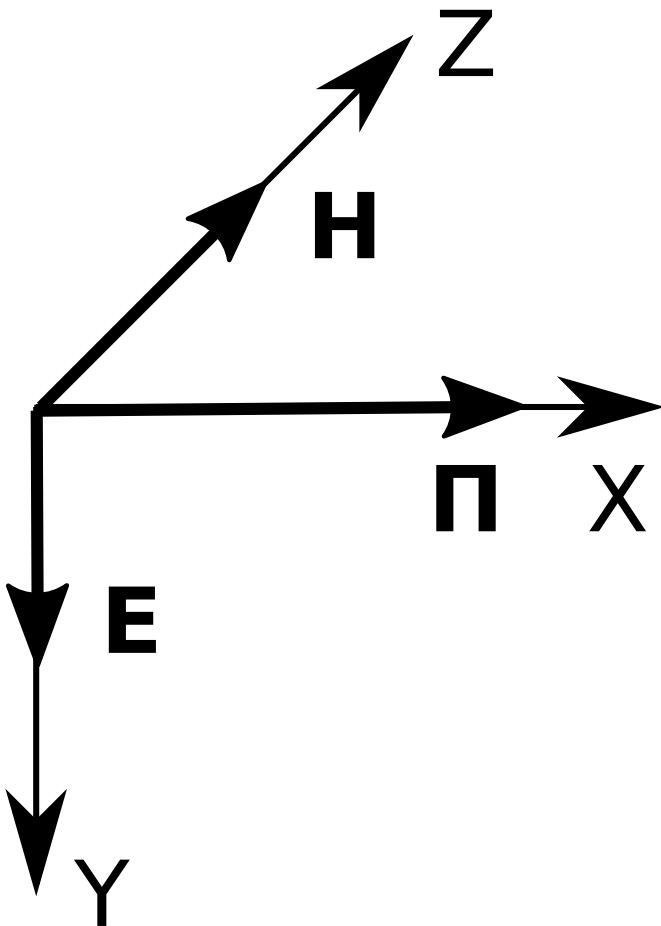
**Демонстрация двумерного метода  
FDTD для поляризации  $TM^z$ .  
Источник плоской волны.**

# Двумерный метод FDTD для поляризации $TE^z$

# Поляризация $TE^z$

Существуют следующие компоненты ЭМ поля:

- $E_x$
- $E_y$
- $H_z$





# Закон Фарадея

$$-\sigma_m \mathbf{H} - \mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ E_x & E_y & 0 \end{vmatrix} = \mathbf{z}_0 \left( \frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} \right)$$

# Закон Фарадея

В скалярном виде предыдущее выражение записывается как:

$$-\sigma_m H_z - \mu \mu_0 \frac{\partial H_z}{\partial t} = \frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y}$$

# Закон Ампера

$$\sigma \mathbf{E} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x}_0 & \mathbf{y}_0 & \mathbf{z}_0 \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ 0 & 0 & H_z \end{vmatrix} = \mathbf{x}_0 \frac{\partial H_z}{\partial y} - \mathbf{y}_0 \frac{\partial H_z}{\partial x}$$

# Закон Ампера

В скалярном виде предыдущее выражение записывается как:

$$\sigma E_x + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_x}{\partial t} = \frac{\partial H_z}{\partial y}$$

$$\sigma E_y + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_y}{\partial t} = - \frac{\partial H_z}{\partial x}$$

## Дискретизация величин E и H

$$E_x(x, y, t) = E_x(m \Delta_x, n \Delta_y, q \Delta_t) = E_x^q[m, n]$$

$$E_y(x, y, t) = E_y(m \Delta_x, n \Delta_y, q \Delta_t) = E_y^q[m, n]$$

$$H_z(x, y, t) = H_z(m \Delta_x, n \Delta_y, q \Delta_t) = H_z^q[m, n]$$

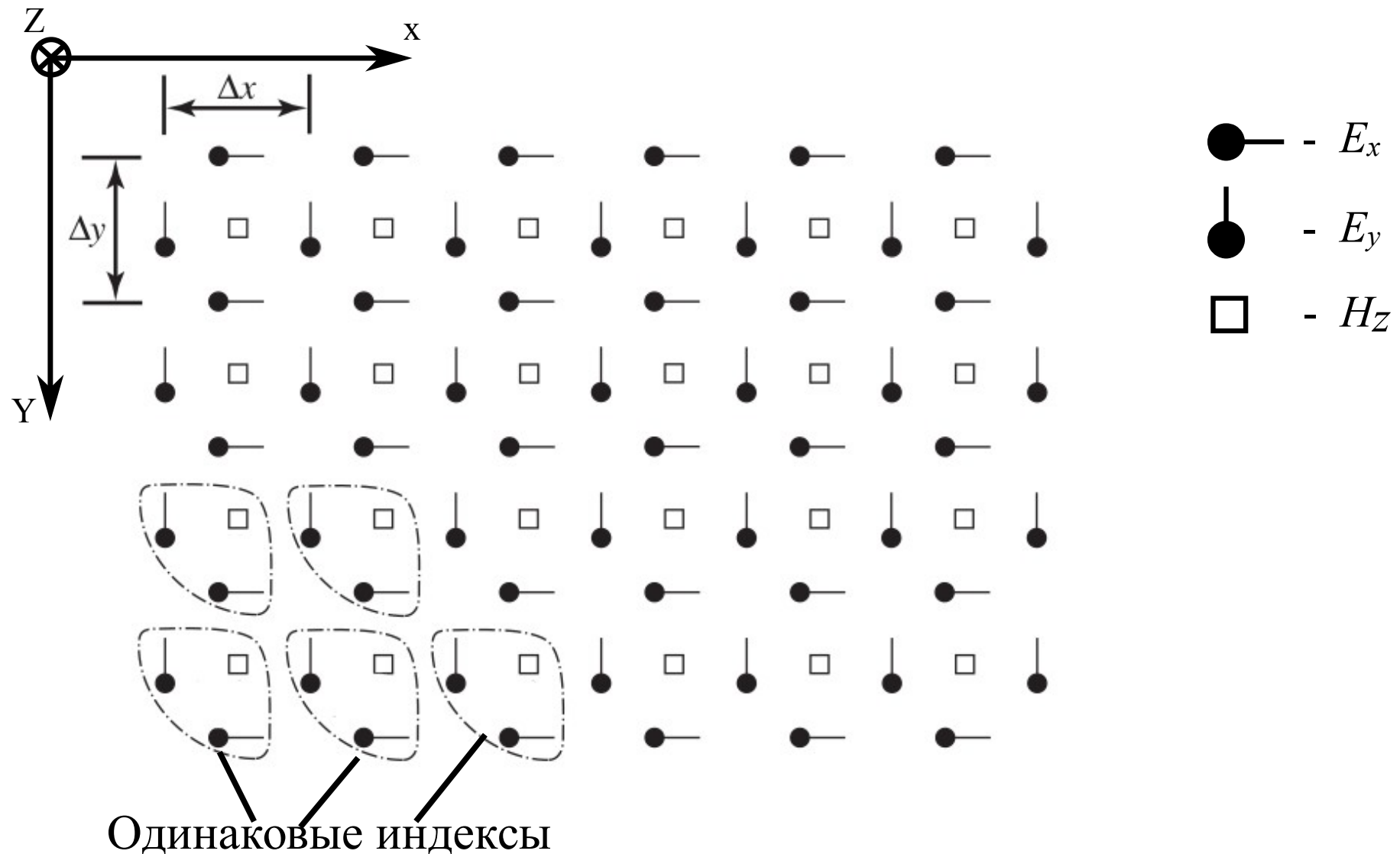
$m$  — индекс по пространству вдоль оси X.

$n$  — индекс по пространству вдоль оси Y.

$q$  — индекс по времени.

$\Delta_x, \Delta_y$  — размер сетки по осям X и Y соответственно.

# Пространственная сетка для двумерного метода FDTD



# Конечно-разностная схема

$$\begin{aligned}
 H_z^{q+1/2}[m+1/2, n+1/2] = & \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} H_z^{q-1/2}[m+1/2, n+1/2] - \\
 & - \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \left( \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \Delta_x} \{ E_y^q[m+1, n+1/2] - E_y^q[m, n+1/2] \} - \right. \\
 & \left. - \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \Delta_y} \{ E_x^q[m+1/2, n+1] - E_x^q[m+1/2, n] \} \right)
 \end{aligned}$$

# Конечно-разностная схема

$$E_x^{q+1}[m+1/2, n] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} E_x^q[m+1/2, n] +$$

$$+ \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_y} \left( H_z^{q+1/2}[m+1/2, n+1/2] - H_z^{q+1/2}[m+1/2, n-1/2] \right)$$



# Конечно-разностная схема

$$E_y^{q+1}[m, n+1/2] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} E_y^q[m, n+1/2] -$$

$$- \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left( H_z^{q+1/2}[m+1/2, n+1/2] - H_z^{q+1/2}[m-1/2, n+1/2] \right)$$

# Конечно-разностная аппроксимация

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{hzh}(m+1/2, n+1/2) = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \bigg|_{(m+1/2)\delta, (n+1/2)\delta}$$

$$C_{hze}(m+1/2, n+1/2) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \delta} \bigg|_{(m+1/2)\delta, (n+1/2)\delta}$$

# Конечно-разностная аппроксимация

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{exe}(m+1/2, n) = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \bigg|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

$$C_{exh}(m+1/2, n) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \delta} \bigg|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

# Конечно-разностная аппроксимация

Если  $\Delta_x = \Delta_y = \delta$ , то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{eye}(m, n+1/2) = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \bigg|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$

$$C_{eyh}(m, n+1/2) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \delta} \bigg|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$

# Программная реализация конечно-разностной схемы

$$\begin{aligned} H_z(m, n) = & C_{hzh}(m, n) * H_z(m, n) + \dots \\ & C_{hze}(m, n) * ((E_x(m, n + 1) - E_x(m, n) - \dots \\ & (E_y(m + 1, n) - E_y(m, n)))); \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} E_x(m, n) = & C_{exe}(m, n) * E_x(m, n) + \dots \\ & C_{exh}(m, n) * (H_z(m, n) - H_z(m, n - 1)); \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} E_y(m, n) = & C_{eye}(m, n) * E_y(m, n) - \dots \\ & C_{eyh}(m, n) * (H_z(m, n) - H_z(m - 1, n)); \end{aligned}$$

# Размеры массивов компонент поля $E$ и $H$

Для применения граничных условий АВС необходимо, чтобы на границе области моделирования существовали касательные компоненты поля  $E$ .

Поэтому для сетки размера  $M \times N$  размеры массивов для хранения компонент полей следующие:

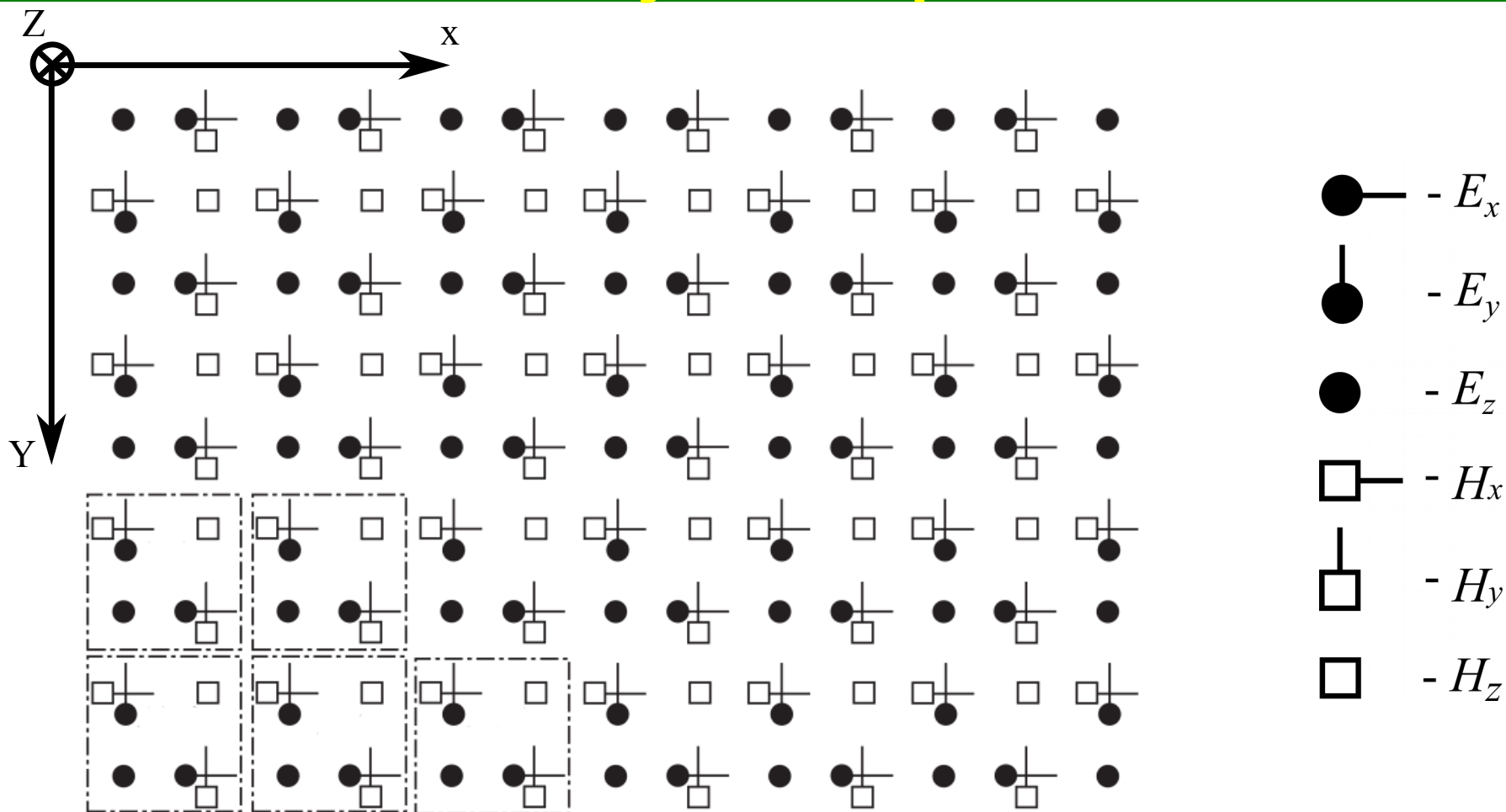
- $E_x[(M - 1) \times N]$
- $E_y[M \times (N - 1)]$
- $H_z[(M - 1) \times (N - 1)]$

**Демонстрация двумерного метода  
FDTD для поляризации  $TM^z$ .  
Граничные условия ABC.**

**fdtd\_2d\_TM\_plainwave\_abc.m**

# Объединенная пространственная сетка для двумерного метода FDTD для двух поляризаций

256

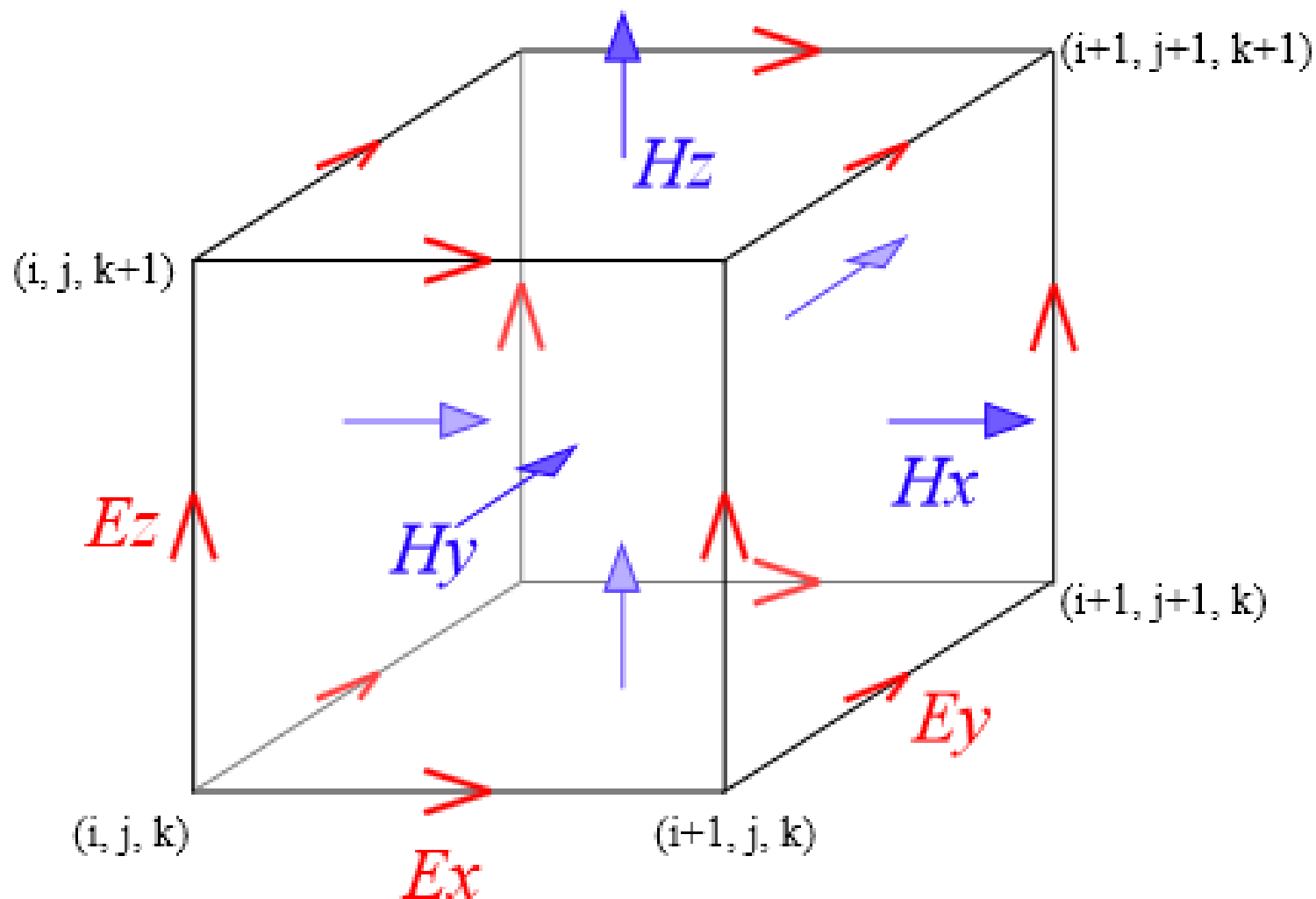


Одинаковые индексы



# Ячейка для трехмерного метода FDTD

257



# Модификации метода FDTD

- Метод FDTD в криволинейных системах координат.
- Уменьшение отражений от границ области моделирования.
- Использование неравномерных сеток разбиения.
- Использование ячеек неправильной формы.
- Учет временной дисперсии среды.
- Учет зависимости параметров среды от частоты.
- Метод FDTD с произвольным шагом по времени.